

日 本 国 特 許 庁
JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出 願 年 月 日 2 0 0 3 年 2 月 2 8 日
Date of Application:

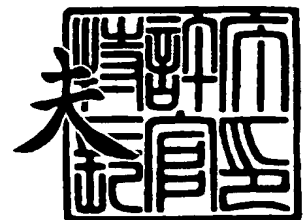
出 願 番 号 特 願 2 0 0 3 - 0 5 4 5 4 0
Application Number:
[ST. 10/C] : [J P 2 0 0 3 - 0 5 4 5 4 0]

出 願 人 ソニー株式会社
Applicant(s):

2 0 0 3 年 1 0 月 2 8 日

特許庁長官
Commissioner,
Japan Patent Office

今 井 康 夫



【書類名】 特許願

【整理番号】 0290713102

【提出日】 平成15年 2月28日

【あて先】 特許庁長官殿

【国際特許分類】 G09G 3/36
G02F 1/33

【発明者】

【住所又は居所】 東京都品川区北品川 6 丁目 7 番 3 5 号 ソニー株式会社
内

【氏名】 山下 淳一

【特許出願人】

【識別番号】 000002185

【氏名又は名称】 ソニー株式会社

【代理人】

【識別番号】 100094053

【弁理士】

【氏名又は名称】 佐藤 隆久

【手数料の表示】

【予納台帳番号】 014890

【納付金額】 21,000円

【提出物件の目録】

【物件名】 明細書 1

【物件名】 図面 1

【物件名】 要約書 1

【包括委任状番号】 9707389

【ブルーフの要否】 要

【書類名】 明細書

【発明の名称】 表示装置および投射型表示装置

【特許請求の範囲】

【請求項1】 複数の画素が行列状に配置され、各画素列ごとに信号ラインが配線された画素部と、

第1電位に保持されたモニタラインと、

少なくとも水平走査の基準となる互いに逆相の第1のクロック信号および第1の反転クロック信号を生成し、かつ、上記モニタラインの電位変化をモニタし、当該電位変化のタイミングの変化に基づいて少なくとも上記クロック信号および反転クロック信号の生成タイミングを補正する制御回路と、

上記制御回路で生成された上記第1のクロック信号および第1の反転クロック信号に基づいて、当該第1のクロック信号および第1の反転クロック信号に対して周期が同じでかつデューティ比が小さい第2のクロック信号および第2の反転クロック信号を生成するクロック生成手段と、

水平スキャナと、

モニタ回路と、を有し、

上記水平スキャナは、

複数のシフト段が縦続接続され、切替信号に応じて初段から最終段に順にシフトする第1スキャン動作と最終段から初段に順にシフトする第2スキャン動作を切り替え可能で、上記第1スキャン動作時または第2スキャン動作時に、上記クロック信号および反転クロック信号に同期して各シフト段からシフトパルスを順次出力するシフトレジスタと、

上記シフトレジスタの対応するシフト段から出力される上記シフトパルスにตอบสนองして上記第2のクロック信号および第2の反転クロック信号を交互に順次抜き取り、サンプルホールドパルスとして出力する第1のスイッチ群と、

映像信号を上記第1のスイッチ群の各スイッチによるサンプルホールドパルスにตอบสนองして順次サンプリングして上記画素部の対応する各信号ラインに供給する第2のスイッチ群と、を含み、

上記モニタ回路は、

上記切替信号を受けて、当該切替信号が上記第1 スキャン動作を指示している場合には、上記第1 のクロック信号および第1 の反転クロック信号のうち、上記水平スキャナにおけるシフトレジスタの初段シフト段が抜き取る信号と位相が異なる信号を抜き取り、上記第2 スキャン動作を指示している場合には、上記第1 のクロック信号および第1 の反転クロック信号のうち、上記水平スキャナにおけるシフトレジスタの最終シフト段が抜き取る信号と位相が異なる信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして出力するセクタ部と、

上記セクタ部によるサンプルホールドパルスに応答して上記モニタラインの電位を第2 電位に設定する第3 のスイッチと、を含む表示装置。

【請求項2】 上記セクタ部は、セレクトパルスを受けて上記クロック信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして上記第3 のスイッチに出力する第4 のスイッチと、

上記セレクトパルスを受けて上記反転クロック信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして上記第3 のスイッチに出力する第5 のスイッチと、

上記切替信号を受けて、当該切替信号が上記第1 スキャン動作を指示している場合には、上記セレクトパルスを上記第4 のスイッチに出力し、上記第2 スキャン動作を指示している場合には、上記セレクトパルスを上記第5 のスイッチに出力するセクタと

を有する請求項1 記載の表示装置。

【請求項3】 上記第1 スキャン動作および上記第2 スキャン動作は、水平スタートパルスを受けて開始され、当該水平スタートパルスは、上記第1 スキャン動作時には上記シフトレジスタの初段シフト段および上記モニタ回路に供給され、上記第2 スキャン動作時には上記シフトレジスタの最終シフト段および上記モニタ回路に供給され、

上記モニタ回路のセクタは、上記切替信号に応じて上記水平スタートパルスを上記セレクトパルスとして上記第4 のスイッチまたは第5 のスイッチの供給する

請求項2 記載の表示装置。

【請求項 4】 上記セレクトは、上記水平スタートパルスを上記セレクトパルスとして上記第 4 のスイッチに転送する第 1 の転送ラインと、

上記水平スタートパルスを上記セレクトパルスとして上記第 5 のスイッチに転送する第 2 の転送ラインと、

上記切替信号が上記第 1 スキャン動作を指示している場合に、上記第 1 の転送ラインを上記水平スタートパルスの供給ラインとを接続する第 1 のセレクトスイッチと、

上記切替信号が上記第 2 スキャン動作を指示している場合に、上記第 2 の転送ラインを上記水平スタートパルスの供給ラインとを接続する第 2 のセレクトスイッチと、

上記水平スタートパルスの供給ラインと非接続状態にある上記第 1 の転送ラインまたは上記第 2 の転送ラインを、当該第 1 の転送ラインまたは上記第 2 の転送ラインが接続される上記第 4 のスイッチまたは上記第 5 のスイッチを非導通状態の保持し得る電位に保持する電位設定手段と

を有する請求項 3 記載の表示装置。

【請求項 5】 上記水平スキャナのシフトレジスタにおけるシフト段の数は偶数である

請求項 1 記載の表示装置。

【請求項 6】 上記画素の表示エレメントが液晶セルである

請求項 1 記載の表示装置。

【請求項 7】 第 1 電位に保持されたモニタラインと、

少なくとも水平走査の基準となる互いに逆相のクロック信号および反転クロック信号を生成し、かつ、上記モニタラインの電位変化をモニタし、当該電位変化のタイミングの変化に基づいて少なくとも上記クロック信号および反転クロック信号の生成タイミングを補正する制御回路と、

上記制御回路で生成された上記第 1 のクロック信号および第 1 の反転クロック信号に基づいて、当該第 1 のクロック信号および第 1 の反転クロック信号に対して周期が同じでかつデューティ比が小さい第 2 のクロック信号および第 2 の反転クロック信号を生成するクロック生成手段と、

複数の画素が行列状に配置され、各画素列ごとに信号ラインが配線された画素部と、水平スキナと、モニタ回路とを少なくとも含む表示パネルと、
上記表示パネルに光を照射する照射手段と、
上記表示パネルを経た光をスクリーン上に投影する投影手段と、を有し、
上記表示パネルの水平スキナは、

複数のシフト段が縦続接続され、切替信号に応じて初段から最終段に順にシフトする第1スキナ動作と最終段から初段に順にシフトする第2スキナ動作を切り替え可能で、上記第1スキナ動作時または第2スキナ動作時に、上記クロック信号および反転クロック信号に同期して各シフト段からシフトパルスを順次出力するシフトレジスタと、

上記シフトレジスタの対応するシフト段から出力される上記シフトパルスに应答して上記第2のクロック信号および第2の反転クロック信号を交互に順次抜き取り、サンプルホールドパルスとして出力する第1のスイッチ群と、

映像信号を上記第1のスイッチ群の各スイッチによるサンプルホールドパルスに应答して順次サンプリングして上記画素部の対応する各信号ラインに供給する第2のスイッチ群と、を含み、

上記表示パネルのモニタ回路は、

上記切替信号を受けて、当該切替信号が上記第1スキナ動作を指示している場合には、上記第1のクロック信号および第1の反転クロック信号のうち、上記水平スキナにおけるシフトレジスタの初段シフト段が抜き取る信号と位相が異なる信号を抜き取り、上記第2スキナ動作を指示している場合には、上記第1のクロック信号および第1の反転クロック信号のうち、上記水平スキナにおけるシフトレジスタの最終シフト段が抜き取る信号と位相が異なる信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして出力するセクタ部と、

上記セクタ部によるサンプルホールドパルスに应答して上記モニタラインの電位を第2電位に設定する第3のスイッチと、を含む

投射型表示装置。

【請求項8】 上記セクタ部は、セレクトパルスを受けて上記クロック信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして上記第3のスイッチに出力する第

4 のスイッチと、

上記セレクトパルスを受けて上記反転クロック信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして上記第3のスイッチに出力する第5のスイッチと、

上記切替信号を受けて、当該切替信号が上記第1スキャン動作を指示している場合には、上記セレクトパルスを上記第4のスイッチに出力し、上記第2スキャン動作を指示している場合には、上記セレクトパルスを上記第5のスイッチに出力するセレクトと

を有する請求項7記載の投射型表示装置。

【請求項9】 上記第1スキャン動作および上記第2スキャン動作は、水平スタートパルスを受けて開始され、当該水平スタートパルスは、上記第1スキャン動作時には上記シフトレジスタの初段シフト段および上記モニタ回路に供給され、上記第2スキャン動作時には上記シフトレジスタの最終シフト段および上記モニタ回路に供給され、

上記モニタ回路のセレクトは、上記切替信号に応じて上記水平スタートパルスを上記セレクトパルスとして上記第4のスイッチまたは第5のスイッチの供給する

請求項8記載の投射型表示装置。

【請求項10】 上記セレクトは、上記水平スタートパルスを上記セレクトパルスとして上記第4のスイッチに転送する第1の転送ラインと、

上記水平スタートパルスを上記セレクトパルスとして上記第5のスイッチに転送する第2の転送ラインと、

上記切替信号が上記第1スキャン動作を指示している場合に、上記第1の転送ラインを上記水平スタートパルスの供給ラインとを接続する第1のセレクトスイッチと、

上記切替信号が上記第2スキャン動作を指示している場合に、上記第2の転送ラインを上記水平スタートパルスの供給ラインとを接続する第2のセレクトスイッチと、

上記水平スタートパルスの供給ラインと非接続状態にある上記第1の転送ラインまたは上記第2の転送ラインを、当該第1の転送ラインまたは上記第2の転送

ラインが接続される上記第4のスイッチまたは上記第5のスイッチを非導通状態の保持し得る電位に保持する電位設定手段と
を有する請求項9記載の投射型表示装置。

【請求項11】 上記水平スキヤナのシフトレジスタにおけるシフト段の数は偶数である

請求項7記載の投射型表示装置。

【請求項12】 上記画素部の各画素の表示エレメントが液晶セルである
請求項7記載の投射型表示装置。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】

本発明は、表示装置およびその駆動方法に係り、特に水平駆動回路（水平スキヤナ）にいわゆるクロックドライブ方式を採用した点順次駆動方式のアクティブマトリクス型表示装置および投射型表示装置に関するものである。

【0002】

【従来の技術】

表示装置、たとえば液晶セルを画素の表示エレメント（電気光学素子）に用いたアクティブマトリクス型液晶表示装置において、水平駆動回路（水平スキヤナ部）に、点順次駆動方式が採用されている。

【0003】

図1は、一般的な点順次駆動方式を採用したアクティブマトリクス型液晶表示装置の構成を示す回路図である（たとえば、特許文献1参照）。

【0004】

この液晶表示装置（LCDパネル）10は、図1に示すように、有効画素部（PXL P）11、垂直スキヤナ（VSCN）12、水平スキヤナ（HSCN）13、第1のクロック生成回路（GEN1：タイミングジェネレータ）14、および第2のクロック生成回路（GEN2）15を主構成要素として有している。

なお、図2に示すように、垂直スキヤナに関しては、画素部11の一側部のみでなく、両側部に配置されることもあり、また、信号線のプリチャージ回路（P

RCG) 16 が設けられる。

【0005】

画素部 11 は、複数の画素 PXL が n 行 m 列のマトリクス状に配列されている。ここでは、図面の簡略化のために、4 行 4 列の画素配列の場合を例に採って示している。

マトリクス状に配置された画素 PXL の各々は、画素トランジスタである薄膜トランジスタ (TFT; thin film transistor) 11 と、この TFT 11 のドレイン電極に画素電極が接続された液晶セル LC と、TFT 11 のドレイン電極に一方の電極が接続された保持容量 Cs とから構成されている。

これら画素 PXL の各々に対して、信号ライン SGNL 1 ~ SGNL 4 が各列ごとにその画素配列方向に沿って配線され、ゲートライン GTL 1 ~ GTL 4 が各行ごとにその画素配列方向に沿って配線されている。

画素 PXL の各々において、TFT 11 のソース電極 (または、ドレイン電極) が、対応する信号ライン SGNL 1 ~ SGNL 4 に各々接続されている。TFT 11 のゲート電極が、ゲートライン GTL 1 ~ GTL 4 にそれぞれ接続されている。液晶セル LC の対向電極および保持容量 Cs の他方の電極は、各画素間で共通に Cs ライン Cs L 1 に接続されている。この Cs ライン Cs L 1 には、所定の直流電圧がコモン電圧 Vcom として与えられる。

この画素部 11 において、ゲートライン GTL 1 ~ GTL 4 の各一端は、画素部 11 のたとえば図中、左側に配置された垂直スキャナ 12 の各行の出力端に接続されている。

【0006】

垂直スキャナ 12 は、1 フィールド期間ごとに垂直方向 (行方向) に走査してゲートライン GTL 1 ~ GTL 4 に接続された各画素 PXL を行単位で順次選択する処理を行う。

すなわち、垂直スキャナ 12 からゲートライン GTL 1 に対して走査パルス SP 1 が与えられたときには 1 行目の各列の画素が選択され、ゲートライン GTL 2 に対して走査パルス SP 2 が与えられたときには 2 行目の各列の画素が選択される。以下同様にして、ゲートライン GTL 3, GTL 4 に対して走査パルス S

P 3, S P 4 が順に与えられる。

【0007】

画素部 11 のたとえば図中の上側には、水平スキャナ 13 が配置されている。

水平スキャナ 13 は、入力される映像信号 V D O を 1 H (H は水平走査期間) ごとに順次サンプリングし、垂直スキャナ 12 によって行単位で選択される各画素 P X L に対して書き込む処理を行う。

水平スキャナ 13 は、図 1 に示すように、クロックドライブ方式を採用しており、シフトレジスタ 131、クロック抜き取りスイッチ群 132、位相調整回路 (P A C ; Phase Adjust Cirsuit) 群 133、およびサンプリングスイッチ群 134 を有している。

【0008】

シフトレジスタ 131 は、画素部 11 の画素列 (本例では、4 列) に対応した 4 段のシフト段 (S/R 段) 131-1 ~ 131-4 を有し、第 1 のクロック生成回路 14 により水平スタートパルス H S T が与えられると、互いに逆相の水平クロック H C K, H C K X に同期してシフト動作を行う。これにより、シフトレジスタ 131 の各シフト段 131-1 ~ 131-4 からは、水平クロック H C K, H C K X の周期と同じパルス幅を持つシフトパルス S F T P 1 ~ S F T P 4 が順次出力される。

【0009】

クロック抜き取りスイッチ群 132 は、画素部 11 の画素列に対応した 4 個のスイッチ 132-1 ~ 132-4 を有し、これらスイッチ 132-1 ~ 132-4 の各一端が、第 1 のクロック生成回路 15 によるクロック D C K X, D C K を伝送するクロックライン D K L 1, D K X L 1 に交互に接続されている。

すなわち、スイッチ 132-1, 132-3 の各一端がクロックライン D K X L 1 に、スイッチ 132-2, 132-4 の各一端がクロックライン D K L 1 にそれぞれ接続されている。

クロック抜き取りスイッチ群 132 の各スイッチ 132-1 ~ 132-4 には、シフトレジスタ 131 の各シフト段 131-1 ~ 131-4 から順次出力されるシフトパルス S F T P 1 ~ S F T P 4 が与えられる。クロック抜き取りスイッ

チ群 132 の各スイッチ 132-1 ~ 132-4 は、シフトレジスタ 131 の各シフト段 131-1 ~ 131-4 からシフトパルス SFTP1 ~ SFTP4 が与えられると、これらシフトパルス SFTP1 ~ SFTP4 に応答して順にオン状態となることにより、互いに逆相の第 2 のクロック DCKX, DCK を交互に抜き取る。

【0010】

位相調整回路群 133 は、画素部 11 の画素列に対応した 4 個の位相調整回路 133-1 ~ 133-4 を有し、各位相調整回路 133-1 ~ 133-4 でクロック抜き取りスイッチ群 132 の各スイッチ 132-1 ~ 132-4 でそれぞれ抜き取られた第 2 のクロック DCKX, DCK の位相調整した後、対応するサンプリングスイッチ群 134 のサンプリングスイッチに供給する。

【0011】

サンプリングスイッチ群 134 は、画素部 11 の画素列に対応した 4 個のサンプリングスイッチ 134-1 ~ 134-4 を有し、これらのサンプリングスイッチ 134-1 ~ 134-4 の各一端が映像信号 VDO を入力するビデオライン VDL1 に接続されている。各サンプリングスイッチ 134-1 ~ 134-4 には、クロック抜き取りスイッチ群 132 の各スイッチ 132-1 ~ 132-4 によって抜き取られ、位相調整回路群 133 で位相調整されたクロック DCKX, DCK がサンプルホールドパルス SHP1 ~ SHP4 として与えられる。

サンプリングスイッチ群 134 の各サンプリングスイッチ 134-1 ~ 134-4 は、サンプルホールドパルス SHP1 ~ SHP4 が与えられると、これらサンプルホールドパルス SHP1 ~ SHP4 に応答して順にオン状態となることにより、ビデオライン VDL1 を通して入力される映像信号 VDO を順次サンプリングし、画素部 11 の信号ライン SGNL1 ~ SGNL4 に供給する。

【0012】

また、第 1 のクロック生成回路 18 は、垂直走査の開始を指令する垂直スタートパルス VST、垂直走査の基準となる互いに逆相の垂直クロック VCK, VCKX、水平走査の開始を指令する垂直スタートパルス VST、水平走査の基準となる互いに逆相の水平クロック HCK, HCKX を生成し、垂直スタートパルス

VST、および垂直クロックVCK、VCKXを垂直スキャナ12に供給し、水平クロックHCK、HCKXを水平スキャナ13および第2のクロック生成回路15に供給する。

【0013】

第2のクロック生成回路15は、第1のクロック生成回路14で生成された水平クロック（第1のクロック）HCK、HCKXに対して周期が同じ（ $T_1 = T_2$ ）でかつデューティ比が小さい互いに逆相の第2のクロックDCK、DCKXを生成し、水平スキャナ13に供給する。ここで、デューティ比とは、パルス波形において、パルス幅 t とパルス繰り返し周期 T との比である。

たとえば、図3（A）～（D）に示すように、水平クロックHCK、HCKXのデューティ比（ t_1 / T_1 ）が50%であり、これよりもクロックDCK、DCKXのデューティ比（ t_2 / T_2 ）が小さく、即ちクロックDCK、DCKXのパルス幅 t_2 が水平クロックHCK、HCKXのパルス幅 t_1 よりも狭く設定さる。

【0014】

上述した水平スキャナ13では、シフトレジスタ131から順次出力されるシフトパルスSFTP1～SFTP4をサンプルホールドパルスとして用いるのではなく、シフトパルスSFTP1～SFTP4に同期して、互いに逆相のクロックDCKX、DCKを交互に抜き取り、これらクロックDCKX、DCKを位相調整回路を介してサンプルホールドパルスSHP1～SHPとして用いるようにしている。これにより、サンプルホールドパルスSHP1～SHPのばらつきを抑えることができる。その結果、サンプルホールドパルスSHP1～SHPのばらつきに起因するゴーストを除去できる。

【0015】

しかも、水平スキャナ13においては、シフトレジスタ131のシフト動作の基準となる水平クロックHCKX、HCKを抜き取ってサンプルホールドパルスとして用いるのではなく、水平クロックHCKX、HCKに対して同じ周期でかつデューティ比の小さいクロックDCKX、DCKを別途生成し、これらクロックDCKX、DCKを抜き取ってサンプルホールドパルスSHP1～SHPとし

て用いるようにしているので、水平駆動の際に、サンプリングパルス相互間での完全ノンオーバーラップサンプリングを実現できることから、オーバーラップサンプリングに起因する縦スジの発生を抑えることができる。

【0016】

ここでたとえば、図4に示すように、隣接するN段目とN+1段目でビデオ信号VDOの対応画素への書き込みを行う場合の動作について、図5(A)～(D)に関連付けて説明する。

この場合、たとえば、ビデオ信号VDO、N段目の信号線SGNL-Nのドライブ信号DRV P-N、およびN+1段目の信号線SGNL-N+1のドライブパルスDRV P-N+1が、図5(A)～(C)に示すようなタイミング関係を有する場合、理想的には、N段目には白信号が、N+1段目には黒信号が書き込まれ、図5(D)に示すような、ゴーストのない画像が得られる。

【0017】

ところが、TFTを用いているLCDにおいては、一般的にパネルエージングによるトランジスタの特性変化が生じる。この特性変化により、各トランジスタにてパルスの遅延が起こり、最終的にはサンプルホールドパルスSHPがその初期状態に対してドリフトしてしまう。

このドリフトにより、ゴーストに対する最適なサンプルホールドポジションがずれてしまい、初期出荷時のサンプルホールドポジション設定値のままでは隣接段の映像信号をサンプルホールドしてしまい、ゴーストが発生してしまう。

具体的には、図6(A)～(C)に示すように、N段目の信号線SGNL-Nのドライブ信号DRV P-N、およびN+1段目の信号線SGNL-N+1のドライブパルスDRV P-N+1が、破線で示す初期状態からエージング後に、実線で示すように遅延してしまう。その結果として、図6(D)に示すように、N段目には黒信号が書き込まれてしまい、ゴーストGSTが発生する。

【0018】

このドリフトによるゴーストの発生を防止するために、モニタ回路(ダミーキャナ)を配置し、そのサンプリングスイッチの出力をパネル外部に出力し、その出力の初期状態からの位相の変化を外部ICにてモニタし、位相の変化分をパ

ネル入力のクロックへとフィードバックする対策が一般的になっている（たとえば、特許文献2、あるいは特許文献3参照）。

【0019】

図7は、モニタ回路17を設けた従来の液晶表示装置の構成例を示すブロック図である。図8は、図7のモニタ回路17と周辺の水平スキャナ13の一部の具体的な構成例を示す回路図である。

【0020】

図8のモニタ回路17は、水平スキャナ13の第1段目、すなわち、水平スタートパルスHSTが最初に入力されてシフト動作を開始する段に隣接して、配置されている。

モニタ回路17は、水平スキャナ13の各段の出力パルスの遅延量を揃えるために、水平スキャナ13の各段の構成と同様に構成することが理想である。

図8のモニタ回路17は、水平スタートパルスHSTが入力され、シフトパルスSFTP17を出力するシフト段（S/R段）171と、第2のクロックDCKXをシフト段171によるシフトパルスSFTP17で抜き取るスイッチ172と、スイッチ171で抜き取られたクロックDCLXの位相を調整して相補的レベルをとる2信号からなるサンプルホールドパルスSHP17を生成する位相調整回路173と、位相調整回路173によるサンプルホールドパルスSHP17により第1端子と第2端子間の導通制御されるサンプリングスイッチ174を有している。

【0021】

モニタ回路17のサンプリングスイッチ174は、第1端子が接地され、他端がモニタラインMNTL1の一端に接続されている。モニタラインMNTL1の他端がLCDパネル外部のフィードバックIC18に接続されている。

モニタラインMNTL1は、パネル外部にてプルアップされており、外部のフィードバックIC18は、サンプリングスイッチ173が導通してモニタラインMNTL1が接地レベルに遷移したタイミングから初期状態からの位相の変化をモニタし、位相の変化分をパネル入力のクロックへとフィードバックする。

なお、図8の例では、水平クロックHCKX、HCK等は、外部のフィードバ

ック IC18 で生成するように構成されている。

【0022】

【特許文献1】

特願 2001-109460 号

【特許文献2】

特開平 11-119746 号公報

【特許文献3】

特開 2000-298459 号公報

【0023】

【発明が解決しようとする課題】

ところで、上述した点順次駆動方式を採用したアクティブマトリクス型液晶表示装置は、たとえば投射型液晶表示装置（液晶プロジェクタ）の表示パネル、すなわち LCD パネルとして用いられる。そして、カラーの場合、色の 3 原色 R（赤）、G（緑）、B（青）のそれぞれに対応して 3 つの LCD パネルが配置される。

この場合、光学系や光路等の関係から、一つの LCD パネルでは、他の LCD パネルと反転し、水平スキャナにおいて逆スキャンを行う必要がある。

そのため、LCD パネルは、適用に応じて、たとえば図 1 の図中左側からスキャンする機能に加えて、図中の右側からスキャン、すなわち逆スキャンする機能を併せ持つように構成される。

【0024】

しかしながら、従来のモニタ回路（ダミースキャナ）を一つ配置する回路では、左右反転にてクロックの位相が反転する水平スキャナにおいて、一般的には水平スキャナ 13 に設けられるシフトレジスタの個数が偶数であることから、以下の不利益がある。

【0025】

図 9（A）～（K）に示すように、左から右にスキャンするときは、たとえば図 9（B）に示すように、水平クロック HCK のパルス①、②、③の符号を付した場合に、水平クロック HCK の第 2 番目のタイミング②で、かつ第 2 のクロッ

ク DCKX のタイミングで水平スキャナ 13 の第 1 段目のサンプルホールドパルス SHP1 とモニタ回路 17 のサンプルホールドパルス SHP17 が略同一タイミングで生成され、問題なく画像表示が行われる。

【0026】

これに対して、図 10 (A) ~ (K) に示すように、右から左にスキャンするときは、たとえば図 10 (B) に示すように、水平クロック HCK のパルス①、②、③の符号を付した場合に、水平クロック HCK の第 1 番目のタイミング①で、かつ第 2 のクロック DCKX のタイミングでモニタ回路 17 のサンプルホールドパルス SHP17 が生成される。SHP1 はタイミング②で、かつ第 1 のクロック DCK のタイミングで生成される。

すなわち、この場合、フィードバック用のサンプルホールドパルス SHP17 の位相が左右反転にて 1 パルス分変化してしまい、正確なフィードバックを行うことができなかった。このような場合、画が半分ずれてしまい、精度の高い画像表を行うことができない。

【0027】

本発明の目的は、スキャン方向を反転でき、スキャン方向反転においてクロックの位相が反転する水平スキャナにおいても、出力電位変化の位相が変化することがなく、いずれのスキャン方向で動作しても精度の高い画像表示を実現できる表示装置および投射型表示装置を提供することにある。

【0028】

【課題を解決するための手段】

上記目的を達成するため、本発明の第 1 の観点に係る表示装置は、複数の画素が行列状に配置され、各画素列ごとに信号ラインが配線された画素部と、第 1 電位に保持されたモニタラインと、少なくとも水平走査の基準となる互いに逆相の第 1 のクロック信号および第 1 の反転クロック信号を生成し、かつ、上記モニタラインの電位変化をモニタし、当該電位変化のタイミングの変化に基づいて少なくとも上記クロック信号および反転クロック信号の生成タイミングを補正する制御回路と、上記制御回路で生成された上記第 1 のクロック信号および第 1 の反転クロック信号に基づいて、当該第 1 のクロック信号および第 1 の反転クロック信

号に対して周期が同じでかつデューティ比が小さい第2のクロック信号および第2の反転クロック信号を生成するクロック生成手段と、水平スキヤナと、モニタ回路と、を有し、上記水平スキヤナは、複数のシフト段が縦続接続され、切替信号に応じて初段から最終段に順にシフトする第1スキャン動作と最終段から初段に順にシフトする第2スキャン動作を切り替え可能で、上記第1スキャン動作時または第2スキャン動作時に、上記クロック信号および反転クロック信号に同期して各シフト段からシフトパルスを順次出力するシフトレジスタと、上記シフトレジスタの対応するシフト段から出力される上記シフトパルスに応答して上記第2のクロック信号および第2の反転クロック信号を交互に順次抜き取り、サンプルホールドパルスとして出力する第1のスイッチ群と、映像信号を上記第1のスイッチ群の各スイッチによるサンプルホールドパルスに応答して順次サンプリングして上記画素部の対応する各信号ラインに供給する第2のスイッチ群と、を含み、上記モニタ回路は、上記切替信号を受けて、当該切替信号が上記第1スキャン動作を指示している場合には、上記第1のクロック信号および第1の反転クロック信号のうち、上記水平スキヤナにおけるシフトレジスタの初段シフト段が抜き取る信号と位相が異なる信号を抜き取り、上記第2スキャン動作を指示している場合には、上記第1のクロック信号および第1の反転クロック信号のうち、上記水平スキヤナにおけるシフトレジスタの最終シフト段が抜き取る信号と位相が異なる信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして出力するセレクト部と、上記セレクト部によるサンプルホールドパルスに応答して上記モニタラインの電位を第2電位に設定する第3のスイッチと、を含む。

【0029】

本発明の第2の観点に係る投射型表示装置は、第1電位に保持されたモニタラインと、少なくとも水平走査の基準となる互いに逆相のクロック信号および反転クロック信号を生成し、かつ、上記モニタラインの電位変化をモニタし、当該電位変化のタイミングの変化に基づいて少なくとも上記クロック信号および反転クロック信号の生成タイミングを補正する制御回路と、上記制御回路で生成された上記第1のクロック信号および第1の反転クロック信号に基づいて、当該第1のクロック信号および第1の反転クロック信号に対して周期が同じでかつデューテ

ィ比が小さい第2のクロック信号および第2の反転クロック信号を生成するクロック生成手段と、複数の画素が行列状に配置され、各画素列ごとに信号ラインが配線された画素部と、水平スキャナと、モニタ回路とを少なくとも含む表示パネルと、上記表示パネルに光を照射する照射手段と、上記表示パネルを経た光をスクリーン上に投影する投影手段と、を有し、上記表示パネルの水平スキャナは、複数のシフト段が縦続接続され、切替信号に応じて初段から最終段に順にシフトする第1スキャン動作と最終段から初段に順にシフトする第2スキャン動作を切り替え可能で、上記第1スキャン動作時または第2スキャン動作時に、上記クロック信号および反転クロック信号に同期して各シフト段からシフトパルスを順次出力するシフトレジスタと、上記シフトレジスタの対応するシフト段から出力される上記シフトパルスに応答して上記第2のクロック信号および第2の反転クロック信号を交互に順次抜き取り、サンプルホールドパルスとして出力する第1のスイッチ群と、映像信号を上記第1のスイッチ群の各スイッチによるサンプルホールドパルスに応答して順次サンプリングして上記画素部の対応する各信号ラインに供給する第2のスイッチ群と、を含み、上記表示パネルのモニタ回路は、上記切替信号を受けて、当該切替信号が上記第1スキャン動作を指示している場合には、上記第1のクロック信号および第1の反転クロック信号のうち、上記水平スキャナにおけるシフトレジスタの初段シフト段が抜き取る信号と位相が異なる信号を抜き取り、上記第2スキャン動作を指示している場合には、上記第1のクロック信号および第1の反転クロック信号のうち、上記水平スキャナにおけるシフトレジスタの最終シフト段が抜き取る信号と位相が異なる信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして出力するセクタ部と、上記セクタ部によるサンプルホールドパルスに応答して上記モニタラインの電位を第2電位に設定する第3のスイッチと、を含む。

【0030】

好適には、上記セクタ部は、セレクトパルスを受けて上記クロック信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして上記第3のスイッチに出力する第4のスイッチと、上記セレクトパルスを受けて上記反転クロック信号を抜き取り、サンプルホールドパルスとして上記第3のスイッチに出力する第5のスイッチと、上

記切替信号を受けて、当該切替信号が上記第1スキャン動作を指示している場合には、上記セレクトパルスを上記第4のスイッチに出力し、上記第2スキャン動作を指示している場合には、上記セレクトパルスを上記第5のスイッチに出力するセクタとを有する。

【0031】

好適には、上記第1スキャン動作および上記第2スキャン動作は、水平スタートパルスを受けて開始され、当該水平スタートパルスは、上記第1スキャン動作時には上記シフトレジスタの初段シフト段および上記モニタ回路に供給され、上記第2スキャン動作時には上記シフトレジスタの最終シフト段および上記モニタ回路に供給され、上記モニタ回路のセクタは、上記切替信号に応じて上記水平スタートパルスを上記セレクトパルスとして上記第4のスイッチまたは第5のスイッチの供給する。

【0032】

また、好適には、上記セクタは、上記水平スタートパルスを上記セレクトパルスとして上記第4のスイッチに転送する第1の転送ラインと、上記水平スタートパルスを上記セレクトパルスとして上記第5のスイッチに転送する第2の転送ラインと、上記切替信号が上記第1スキャン動作を指示している場合に、上記第1の転送ラインを上記水平スタートパルスの供給ラインとを接続する第1のセレクトスイッチと、上記切替信号が上記第2スキャン動作を指示している場合に、上記第2の転送ラインを上記水平スタートパルスの供給ラインとを接続する第2のセレクトスイッチと、上記水平スタートパルスの供給ラインと非接続状態にある上記第1の転送ラインまたは上記第2の転送ラインを、当該第1の転送ラインまたは上記第2の転送ラインが接続される上記第4のスイッチまたは上記第5のスイッチを非導通状態の保持し得る電位に保持する電位設定手段とを有する。

【0033】

また、上記水平スキナのシフトレジスタにおけるシフト段の数は偶数である。

【0034】

また、上記画素の表示エレメントが液晶セルである。

【0035】

本発明によれば、たとえば制御回路において、水平走査の基準となる互いに逆相のクロック信号および反転クロック信号を生成が生成され、水平スキャナ、およびモニタ回路に供給される。

また、たとえば切替信号により第1スキャン動作またはこの第1スキャン動作とは逆方向にスキャンする第2スキャン動作が指定される。

第1スキャン動作が指定されると、たとえば水平スタートパルスがモニタ回路および水平スキャナのシフトレジスタにおける初段シフト段に供給される。

また、モニタ回路には切替信号が入力される。このとき、切替信号は第1スキャン動作を指示していることから、セクタ部においては、供給された水平スタートパルスがセレクトパルスとして第4のスイッチに出力される。第4のスイッチでは、水平スキャナの初段シフト段が抜き取るべき第2のクロック信号または第2の反転クロック信号と位相が異なる第1のクロック信号または第1の反転クロック信号が抜き取られ、サンプルホールドパルスとして第3のスイッチに出力される。

第3のスイッチでは、セクタ部の第4のスイッチによるサンプルホールドパルスに応答してモニタラインの電位が第1電位から第2電位（たとえば接地電位）に設定される。

水平スキャナにおいては、第1のクロック信号および第1の反転クロック信号に同期して各シフト段からシフトパルスが第1のスイッチ群の対応する各スイッチに順次出力される。

第1のスイッチ群においては、対応するシフト段から出力されるシフトパルスに응答して第2のクロック信号および第2の反転クロック信号が交互に順次抜き取られる。そして、抜き取られた信号がサンプルホールドパルスとして第2のスイッチ群の対応する各スイッチに出力される。

第2のスイッチ群においては、入力された映像信号が第1のスイッチ群の各スイッチによるサンプルホールドパルスに응答して順次サンプリングされて、画素部の対応する各信号ラインに供給される。

そして、制御回路において、モニタラインの電位変化がモニタされる。具体的

には、制御回路では、モニタ回路の出力の初期状態からの位相の変化がモニタされ、位相に変化分を相殺するように、クロック信号および反転クロック信号の生成タイミングが補正される。

これにより、パネルエージング等でのトランジスタの特性変化による、サンプルホールドパルスのドリフトが補正される。

【0 0 3 6】

第2 スキャン動作が指定されると、たとえば水平スタートパルスがモニタ回路および水平スキナのシフトレジスタにおける最終シフト段に供給される。

また、モニタ回路には切替信号が入力される。このとき、切替信号は第2 スキャン動作を指示していることから、セクタ部においては、供給された水平スタートパルスがセレクトパルスとして第5のスイッチに出力される。第5のスイッチでは、水平スキナの最終シフト段が抜き取るべき第2のクロック信号または第2の反転クロック信号と位相が異なる第1のクロック信号または第1の反転クロック信号が抜き取られ、サンプルホールドパルスとして第3のスイッチに出力される。

第3のスイッチでは、セクタ部の第5のスイッチによるサンプルホールドパルスに応答してモニタラインの電位が第1電位から第2電位（たとえば接地電位）に設定される。

水平スキナにおいては、第1のクロック信号および第1の反転クロック信号に同期して各シフト段からシフトパルスが第1のスイッチ群の対応する各スイッチに順次出力される。

第1のスイッチ群においては、対応するシフト段から出力されるシフトパルスに応答して第2のクロック信号および第2の反転クロック信号が交互に順次抜き取られる。そして、抜き取られた信号がサンプルホールドパルスとして第2のスイッチ群の対応する各スイッチに出力される。

第2のスイッチ群においては、入力された映像信号が第1のスイッチ群の各スイッチによるサンプルホールドパルスに応答して順次サンプリングされて、画素部の対応する各信号ラインに供給される。

そして、制御回路において、モニタラインの電位変化がモニタされる。具体的

には、制御回路では、モニタ回路の出力の初期状態からの位相の変化がモニタされ、位相に変化分を相殺するように、第1のクロック信号および第1の反転クロック信号の生成タイミングが補正される。

これにより、パネルエージング等でのトランジスタの特性変化による、サンプルホールドパルスのドリフトが正確に補正される。

このように、スキャン方向反転においてクロックの位相が反転する水平スキャナにおいても、出力電位変化の位相が変化することがなく、いずれのスキャン方向で動作しても精度の高い画像表示が実現される。また、エージングするにつれてゴーストマージンが増加するサンプルホールドパルスを得ることができる。

【0037】

【発明の実施の形態】

以下、本発明の実施の形態について図面を参照して詳細に説明する。

【0038】

図11は、たとえば液晶セルを画素の表示エレメント（電気光学素子）として用いた本発明の一実施形態に係る点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置の構成例を示す回路図である。

【0039】

この液晶表示装置20は、図11に示すように、有効画素部（PXL P）21、垂直スキャナ（VSCN）22、水平スキャナ（HSCN）23、モニタ回路（MNT）24、クロック生成回路（GEN）25、およびタイミングジェネレータを含むフィードバック制御回路（FDB C I C）26を主構成要素として有している。

なお、図12に示すように、垂直スキャナに関しては、画素部21の一側部（図中、左側部）のみでなく、両側部（図中、左側部および右側部）に配置されることもあり、また、信号線のプリチャージ回路（PRCG）28が設けられる。

そして、有効画素部（PXL P）21、垂直スキャナ（VSCN）22（22-1, 22-2）、水平スキャナ（HSCN）23、モニタ回路24、クロック生成回路（GEN）25（およびプリチャージ回路26）が表示パネル（LCD パネル）30に実装される。

【0040】

なお、クロック生成回路 25 の機能もフィードバック制御回路 26 に持たせ、クロック生成回路 25 に代わりにレベル変換およびバッファ機能を持つ回路を設け、この回路を介して第 1 のクロック信号および第 1 の反転クロック信号として水平クロック HCK, HCKX、および第 2 のクロック信号を水平スキャナ 23 およびモニタ回路 24 に供給し、また、第 2 の反転クロック信号として水平クロック DCK, DCKX を水平スキャナ 23 に供給するように構成することも可能である。

【0041】

画素部 21 は、複数の画素 PXL が n 行 m 列のマトリクス状に配列されている。ここでは、図面の簡略化のために、4 行 4 列の画素配列の場合を例に採って示している。

マトリクス状に配置された画素 PXL の各々は、画素トランジスタである薄膜トランジスタ (TFT; thin film transistor) 21 と、この TFT 21 のドレイン電極に画素電極が接続された液晶セル LC 21 と、TFT 21 のドレイン電極に一方の電極が接続された保持容量 Cs 21 とから構成されている。

これら画素 PXL の各々に対して、信号ライン SGNL 21 ~ SGNL 24 が各列ごとにその画素配列方向に沿って配線され、ゲートライン GTL 21 ~ GTL 24 が各行ごとにその画素配列方向に沿って配線されている。

画素 PXL の各々において、TFT 21 のソース電極（または、ドレイン電極）が、対応する信号ライン SGNL 21 ~ SGNL 24 に各々接続されている。TFT 21 のゲート電極が、ゲートライン GTL 21 ~ GTL 24 にそれぞれ接続されている。液晶セル LC 21 の対向電極および保持容量 Cs 21 の他方の電極は、各画素間で共通に Cs ライン CsL 21 に接続されている。この Cs ライン CsL 21 には、所定の直流電圧がコモン電圧 Vcom として与えられる。

この画素部 21 において、ゲートライン GTL 21 ~ GTL 24 の各一端は、画素部 21 のたとえば図中、左側に配置された垂直スキャナ 22 の各行の出力端に接続されている。

【0042】

垂直スキャナ 22 は、1 フィールド期間ごとに垂直方向（行方向）に走査してゲートライン G T L 21 ~ G T L 24 に接続された各画素 P X L を行単位で順次選択する処理を行う。

すなわち、垂直スキャナ 22 からゲートライン G T L 21 に対して走査パルス S P 21 が与えられたときには 1 行目の各列の画素 P X L が選択され、ゲートライン G T L 22 に対して走査パルス S P 22 が与えられたときには 2 行目の各列の画素 P X L が選択される。以下同様にして、ゲートライン G T L 23, G T L 24 に対して走査パルス S P 23, S P 24 が順に与えられる。

【0043】

画素部 21 のたとえば図中の上側には、水平スキャナ 23、およびモニタ回路（ダミースキャナ）24 が配置されている。

【0044】

水平スキャナ 23 は、入力される映像信号 V D O を 1 H（H は水平走査期間）ごとに順次サンプリングし、垂直スキャナ 22 によって行単位で選択される各画素 P X L に対して書き込む処理を行う。

水平スキャナ 23 は、図 11 に示すように、クロックドライブ方式を採用しており、シフトレジスタ 231、クロック抜き取りスイッチ群 232、位相調整回路（P A C ; Phase Adjust Cirsuit）群 233、およびサンプリングスイッチ群 234 を有している。

【0045】

シフトレジスタ 231 は、画素部 21 の画素列（本例では、4 列）に対応した 4 段のシフト段（S / R 段）231-1 ~ 231-4 を有し、たとえば外部のフイードバック制御回路 26 により水平スタートパルス H S T が第 1（初段）シフト段 231-1 または第 4（最終）シフト段 231-4 に与えられると、互いに逆相の水平クロック H C K および反転水平クロック H C K X（以下、両者共、水平クロックという）に同期して第 1 シフト動作（通常シフト動作）または第 2 シフト動作（逆シフト動作）を行う。

これにより、シフトレジスタ 231 の各シフト段 231-1 ~ 231-4 からは、水平クロック H C K, H C K X の周期と同じパルス幅を持つシフトパルス S

F T P 2 3 1 ~ S F T P 2 3 4 が順次出力される。

【0046】

ここで、通常シフト動作とは、図11中の左から右方向、すなわち、初段の第1シフト段231-1、第2シフト段231-2、第3シフト段231-3、第4シフト段231-4の順にスキャンしていくことをいう。

一方、逆シフト動作とは、図11中の右から左方向、すなわち、第4シフト段231-4、第3シフト段231-3、第2シフト段231-2、第1シフト段231-1の順にスキャンしていくことをいう。

【0047】

通常シフト動作と逆シフト動作は、外部から与えられるシフト方向切替信号RGTにより決定される。

たとえば、水平スキャナ23のシフトレジスタ231は、シフト方向切替信号RGTをハイレベルで受けると通常シフト動作を行い、ローレベルで受けると逆シフト動作を行う。

【0048】

シフトレジスタ231は、水平スタートパルスHSTを受けてシフトパルスSFTPを第1シフト段231-1から第4シフト段231-4に向かう通常方向に伝搬させるか、第4シフト段231-4から第1シフト段231-1に向かう逆方向に伝搬させるかを切り替える切替回路2311, 2312, 2313が、各シフト段間に挿入されている。

具体的には、第1シフト段231-1と第2シフト段231-2間に切替回路2311が挿入され、第2シフト段231-2と第3シフト段231-3間に切替回路2312が挿入され、第3シフト段231-3と第4シフト段231-4間に切替回路2313が挿入されている。

各切替回路2311~2313は、シフト方向切替信号RGTを受けて信号伝搬方向を通常方向または逆方向に切替える。

【0049】

図13は、シフトレジスタのシフト段間に挿入される切替回路2311(~2313)の構成例を示す回路図である。なお、図13では、第1シフト段231

ー 1 と第 2 シフト段 1 3 1-2 間に挿入される切替回路 2 3 1 1 を例に示しているが、他の切替回路 3 2 1 2, 2 3 1 3 も同様の構成を有している。

【0050】

切替回路 2 3 1 1 は、図 13 に示すように、転送ゲート TM 2 3 1-1, TM 2 3 1-2、およびインバータ INV 2 3 1 を有している。

転送ゲート TMG 2 3 1-1 は、p チャネル MOS (PMOS) トランジスタ PT 2 3 1-1 と n チャネル MOS (NMOS) トランジスタ NT 2 3 1-1 のソース・ドレイン同士を接続して第 1 端子 T 1 および第 2 端子 T 2 が構成されている。

NMOS トランジスタ NT 2 3 1-1 のゲートが切替信号 RGT の供給ラインに接続され、PMOS トランジスタ PT 2 3 1-1 のゲートが切替信号 RGT をレベル反転させた信号 RGTX を出力するインバータ INV 2 3 1 の出力端子に接続されている。そして、第 1 端子 T 1 が第 1 シフト段 (左側シフト段) 2 3 1-1 の出力端子 O 1 に接続され、第 2 端子 T 2 が第 2 シフト段 (右側シフト段) 2 3 1-2 の入力端子 I 1 に接続されている。

【0051】

転送ゲート TMG 2 3 1-2 は、PMOS トランジスタ PT 2 3 1-2 と NMOS トランジスタ NT 2 3 1-2 のソース・ドレイン同士を接続して第 1 端子 T 1 および第 2 端子 T 2 が構成されている。

PMOS トランジスタ PT 2 3 1-2 のゲートが切替信号 RGT の供給ラインに接続され、NMOS トランジスタ NT 2 3 1-2 のゲートが切替信号 RGT をレベル反転させた信号 RGTX を出力するインバータ INV 2 3 1 の出力端子に接続されている。そして、第 1 端子 T 1 が第 1 シフト段 (左側シフト段) 2 3 1-1 の入力端子 I 1 に接続され、第 2 端子 T 2 が第 2 シフト段 (右側シフト段) 2 3 1-2 の出力端子 O 1 に接続されている。

【0052】

このような構成を有する切替回路 2 3 1 1 において、たとえば切替信号 RGT がハイレベルで供給されると、インバータ INV 2 3 1 の出力信号 RGTX がローレベルとなり、転送ゲート TMG 2 3 1-1 の PMOS トランジスタ PT 2 3

1-1 および NMOS トランジスタ NT 231-1 が導通する。

一方、転送ゲート TMG 231-2 の PMOS トランジスタ PT 231-2 および NMOS トランジスタ NT 231-2 が非導通状態に保持される。

したがって、第 1 シフト段 231-1 の出力端子 O 1 から出力された信号（水平スタートパルス HST）が転送ゲート TMG 231-1 を通して第 2 シフト段 231-2 の入力端子 I 1 に伝搬される。すなわち、通常シフト動作が行われる。

【0053】

これに対して、切替信号 RGT がローレベルで供給されると、インバータ INV 231 の出力信号 RGT X がハイレベルとなり、転送ゲート TMG 231-1 の PMOS トランジスタ PT 231-1 および NMOS トランジスタ NT 231-1 が非導通状態に保持される。

一方、転送ゲート TMG 231-2 の PMOS トランジスタ PT 231-2 および NMOS トランジスタ NT 231-2 が導通する。

したがって、第 2 シフト段 231-2 の出力端子 O 1 から出力された信号（水平スタートパルス HST）が転送ゲート TMG 231-2 を通して第 1 シフト段 231-1 の入力端子 I 1 に伝搬される。すなわち、逆シフト動作が行われる。

【0054】

なお、図 13 の構成では、各切替回路にインバータ INV 231 を設けるように構成したが、切替信号 RGT の入力段にインバータを設けて、その反転出力信号 RGT X を切替信号 RGT とともに各切替回路に供給するように構成することも可能である。

【0055】

クロック抜き取りスイッチ群 232 は、画素部 21 の画素列に対応した 4 個のスイッチ 232-1 ~ 232-4 を有し、これらスイッチ 232-1 ~ 232-4 の各一端が、クロック生成回路 25 による第 2 のクロック DCK と第 2 の反転クロック DCK X を伝送するクロックライン DKL 1, DKXL 1 に交互に接続されている。

すなわち、画素部 21 の画素列の奇数列に対応したスイッチ 232-1, 23

2-3の各一端がクロックラインDKXL21に、画素部21の画素列の偶数列に対応したスイッチ232-2, 232-4の各一端がクロックラインDKL21にそれぞれ接続されている。

クロック抜き取りスイッチ群232の各スイッチ232-1~232-4には、シフトレジスタ231の各シフト段231-1~231-4から順次出力されるシフトパルスSFTP231~SFTP234が与えられる。

クロック抜き取りスイッチ群232の各スイッチ232-1~232-4は、シフトレジスタ231の各シフト段231-1~231-4からシフトパルスSFTP231~SFTP234が与えられると、これらシフトパルスSFT23P1~SFTP234に応答して順にオン状態となることにより、互いに逆相のクロックDCKX, DCKを交互に抜き取る。

【0056】

位相調整回路群233は、画素部21の画素列に対応した4個の位相調整回路233-1~233-4を有し、各位相調整回路233-1~233-4でクロック抜き取りスイッチ群232の各スイッチ232-1~232-4でそれぞれ抜き取られたクロックDCKX, DCKの位相調整した後、対応するサンプリングスイッチ群234のサンプリングスイッチに供給する。

【0057】

サンプリングスイッチ群234は、画素部21の画素列に対応した4個のサンプリングスイッチ234-1~234-4を有し、これらのサンプリングスイッチ234-1~234-4の各一端が映像信号VDOを入力するビデオラインVDL21に接続されている。

各サンプリングスイッチ234-1~234-4には、クロック抜き取りスイッチ群232の各スイッチ232-1~232-4によって抜き取られ、位相調整回路群233で位相調整されたクロックDCKX, DCKがサンプルホールドパルスSHP231~SHP234として与えられる。

サンプリングスイッチ群234の各サンプリングスイッチ234-1~234-4は、サンプルホールドパルスSHP231~SHP234が与えられると、これらサンプルホールドパルスSHP231~SHP234に応答して順にオン

状態となることにより、ビデオラインVDL21を通して入力される映像信号VDOを順次サンプリングし、画素部21の信号ラインSGNL21～SGNL24に供給する。

【0058】

モニタ回路24は、水平スキャナ23の画素部21の第1画素列に対応する、すなわち、水平スタートパルスHSTが最初に入力されて第1シフト動作（通常シフト動作）を開始する第1シフト段231-1、抜き取りスイッチ232-1、位相調整回路233-1、およびサンプリングスイッチ234-1を含む第1段スキャナ部の図11中左側に隣接して配置されている。

モニタ回路24は、水平スキャナ23の各段の出力パルスの遅延量を揃えるために、水平スキャナ23の各段スキャナ部の抜き取りスイッチ232-1、位相調整回路233-1、およびサンプリングスイッチ234-1を含む構成と同様に構成されている。

【0059】

具体的には、モニタ回路24は、水平スタートパルスHSTおよび切替信号RGTを受けて、切替信号RGTが第1スキャン動作を指示している場合には、水平スタートパルスHSTをセレクトパルスとして第1のクロック信号および第1の反転クロック信号としての水平クロックHCK、HCKXのうち、水平スキャナ23におけるシフトレジスタ231の初段シフト段231-1が抜き取るクロックDCKXと位相が異なるクロックHCKを抜き取り、第2スキャン動作を指示している場合には、水平スタートパルスHSTをセレクトパルスとしてクロックDCK、DCKXのうち、水平スキャナ23におけるシフトレジスタ231の最終シフト段231-4が抜き取るクロックDCK信号と位相が異なる水平クロックHCKXを抜き取り、サンプルホールドパルスとして出力するセクタ部241と、セクタ部241で抜き取られた水平クロックHCKまたはHCKXの位相を調整して相補的レベルをとる2信号からなるサンプルホールドパルスSHP241を生成する位相調整回路242と、位相調整回路242によるサンプルホールドパルスSHP241により第1端子T1と第2端子T2間の導通制御されるサンプリングスイッチ（第3のスイッチ）243を有している。

【0060】

モニタ回路24のサンプリングスイッチ243は、PMOSトランジスタとNMOSトランジスタのソース・ドレイン同士を接続したアナログスイッチからなり、第1端子T1が接地され、他端がモニタラインMNTL21の一端に接続されている。

モニタラインMNTL21は、LCDパネル外部でプルアップ抵抗R21によりプルアップされており、他端側がバッファBF21を介してフィードバック制御回路26の入力端子に接続されている。

【0061】

モニタ回路24のセクタ部241は、セレクトパルスSLP241を受けて水平クロックHCKを抜き取り、位相調整回路242に出力するスイッチ（第4のスイッチ）2411と、SLP242を受けて水平クロックHCKXを抜き取り、位相調整回路242に出力するスイッチ（第5のスイッチ）2412と、水平スタートパルスHSTおよび切替信号RGTを受けて、切替信号RGTが第1スキャン動作を指示している場合には、水平スタートパルスHSTをセレクトパルスSLP241としてスイッチ2411に出力し、切替信号RGTが第2スキャン動作を指示している場合には、水平スタートパルスHSTをセレクトパルスSLP242としてスイッチ2412に出力するセクタ2413とを有している。

【0062】

図14は、本実施形態に係るモニタ回路のセクタ部の具体的な構成例を示す回路図である。

【0063】

セクタ2413は、図14に示すように、セレクトスイッチSW241、SW242、NMOSトランジスタNT241、NT242、インバータINV241～INV246、水平スタートパルスHSTの入力端子THST、切替信号RGTの入力端子TRGT、および切替信号RGTの反転信号RGTXの入力端子TRGTXを有している。

なお、図14の構成で、切替信号RGTと切替信号RGTの反転信号RGTX

を外部から入力するように構成しているが、切替信号 RGT のみを外部から入力し、インバータを介して切替信号 RGT の反転信号 RGTX をセレクタ 2413 内部で生成するように構成することも可能である。

【0064】

セレクトスイッチ SW241 は、NMOS トランジスタ NT2411 と PMOS トランジスタ PT2411 のソース・ドレイン同士を接続して第1端子 T1 および第2端子 T2 が構成されている。

セレクトスイッチ SW242 は、NMOS トランジスタ NT2412 と PMOS トランジスタ PT2412 のソース・ドレイン同士を接続して第1端子 T1 および第2端子 T2 が構成されている。

同様に、スイッチ（第4のスイッチ）2411 は、NMOS トランジスタ NT24111 と PMOS トランジスタ PT24111 のソース・ドレイン同士を接続して第1端子 T1 および第2端子 T2 が構成されている。

スイッチ（第5のスイッチ）2412 は、NMOS トランジスタ NT24121 と PMOS トランジスタ PT24121 のソース・ドレイン同士を接続して第1端子 T1 および第2端子 T2 が構成されている。

【0065】

セレクトスイッチ SW241 は、第1端子 T1 が水平スタートパルス HST の入力端子 THST に接続され、第2端子 T2 がインバータ INV241 の入力端子に接続され、これらの接続ノード ND241 と接地 GND に NMOS トランジスタ NT241 のソース・ドレインがそれぞれ接続されている。

セレクトスイッチ SW241 の NMOS トランジスタ NT2411 のゲートが切替信号 RGT の入力端子 TRGT に接続され、PMOS トランジスタ PT2411 のゲートおよび NMOS トランジスタ NT241 のゲートが切替信号 RGT の反転信号 RGTX の入力端子 TRGTX に接続されている。

ノード ND241 に対してインバータ INV241 ~ INV243 は直列に接続され、インバータ INV242 の出力端子がスイッチ 2411 の NMOS トランジスタ NT24111 のゲートに接続され、インバータ INV243 の出力端子がスイッチ 2411 の PMOS トランジスタ PT24111 のゲートに接続さ

れている。

そして、ノードND241を含むセレクトスイッチSW241の端子T2からスイッチ2411のNMOSトランジスタ24111およびNMOSトランジスタNT24111に至る信号伝搬経路により第1の転送ラインTML241が構成されている。

また、NMOSトランジスタNT241により、第2スキャン動作（逆スキャン動作）時に非選択状態にある第1の転送ラインTML241の電位を、スイッチ2411が非導通状態に安定に保持可能な電位、すなわち、本実施形態では接地電位に設定する電位設定手段が構成されている。

【0066】

セレクトスイッチSW242は、第1端子T1が水平スタートパルスHSTの入力端子THSTに接続され、第2端子T2がインバータINV244の入力端子に接続され、これらの接続ノードND242と接地GNDにNMOSトランジスタNT242のソース・ドレインがそれぞれ接続されている。

セレクトスイッチSW242のPMOSトランジスタPT2412のゲートが切替信号RGTの入力端子TRGTに接続され、NMOSトランジスタPT2421のゲートおよびNMOSトランジスタNT242のゲートが切替信号RGTの反転信号RGTXの入力端子TRGTXに接続されている。

ノードND242に対してインバータINV244～INV246は直列に接続され、インバータINV245の出力端子がスイッチ2412のNMOSトランジスタNT24121のゲートに接続され、インバータINV246の出力端子がスイッチ2412のPMOSトランジスタPT24121のゲートに接続されている。

そして、ノードND242を含むセレクトスイッチSW242の端子T2からスイッチ2412のNMOSトランジスタ24121およびNMOSトランジスタNT24121のゲートに至る信号伝搬経路により第2の転送ラインTML242が構成されている。

また、NMOSトランジスタNT242により、第1スキャン動作（通常スキャン動作）時に非選択状態にある第2の転送ラインTML242の電位を、スイ

ッチ 2412 が非導通状態に安定に保持可能な電位、すなわち、本実施形態では接地電位に設定する電位設定手段が構成されている。

【0067】

このような構成を有するセクタ部 241 において、第 1 スキャン動作時には、切替信号 RGT がハイレベルで、その反転信号 RGTX がローレベルで入力される。その結果、セレクトスイッチ SW241、および NMOS トランジスタ NT242 が導通状態となり、セレクトスイッチ SW242、および NMOS トランジスタ NT241 が非導通状態となる。

したがって、入力端子 THST から入力された一定期間ハイレベルの水平スタートパルス HST は、セレクトスイッチ SW241 を通過し、インバータ INV242 によりハイレベルでスイッチ 2411 の NMOS トランジスタ NT2411 に供給され、かつ、インバータ INV243 によりローレベルでスイッチ 2411 の PMOS トランジスタ NT2411 に供給される。

これにより、スイッチ 2411 が一定期間導通状態となり、水平クロック HCK が抜き取られ位相調整岐路 242 に出力される。

また、このとき、NMOS トランジスタ NT242 が導通状態にあることから、ノード ND242 の電位は接地レベルに保持される。したがって、インバータ INV245 によりローレベルに信号がスイッチ 2412 の NMOS トランジスタ NT24121 に供給され、かつ、インバータ INV246 によりハイレベルの信号がスイッチ 2412 の PMOS トランジスタ NT24121 に供給される。その結果、スイッチ 2412 は非導通状態に安定に保持される。

【0068】

一方、第 2 スキャン動作時には、切替信号 RGT がローレベルで、その反転信号 RGTX がハイレベルで入力される。その結果、セレクトスイッチ SW241、および NMOS トランジスタ NT242 が非導通状態となり、セレクトスイッチ SW242、および NMOS トランジスタ NT241 が導通状態となる。

したがって、入力端子 THST から入力された一定期間ハイレベルの水平スタートパルス HST は、セレクトスイッチ SW242 を通過し、インバータ INV245 によりハイレベルでスイッチ 2412 の NMOS トランジスタ NT2412

1に供給され、かつ、インバータINV246によりローレベルでスイッチ2412のPMOSトランジスタNT24121に供給される。

これにより、スイッチ2412が一定期間導通状態となり、水平クロックDCKXが抜き取られ位相調整岐路242に出力される。

また、このとき、NMOSトランジスタNT241が導通状態にあることから、ノードND241の電位は接地レベルに保持される。したがって、インバータINV242によりローレベルに信号がスイッチ2411のNMOSトランジスタNT24111に供給され、かつ、インバータINV243によりハイレベルの信号がスイッチ2411のPMOSトランジスタNT24111に供給される。その結果、スイッチ2411は非導通状態に安定に保持される。

【0069】

以上のように、本実施形態においては、モニタ回路24において、第1スキャン動作（通常スキャン動作）時と第2スキャン動作（逆スキャン動作）時とで、抜き取りスイッチ2411、2412で抜き取る水平クロックHCK, HCKXを各々異なるクロックにしている。ここでは、第1スキャン動作時にクロックHCKを抜き取り、第2スキャン動作時に水平クロックHCKXを抜き取っている。

【0070】

クロック生成回路25は、フィードバック制御回路26で生成された水平クロック（第1のクロック）HCK, HCKXに対して周期が同じ（ $T_1 = T_2$ ）でかつデューティ比が小さい互いに逆相の第2のクロックDCK, DCKXを生成し、クロックラインDKL1, DKXL1を通して水平スキャナ23のみに供給する。ここで、デューティ比とは、パルス波形において、パルス幅 t とパルス繰り返し周期 T との比である。

たとえば、図3（A）～（D）に示すように、水平クロックHCK, HCKXのデューティ比（ t_1 / T_1 ）が50%であり、これよりもクロックDCK, DCKXのデューティ比（ t_2 / T_2 ）が小さく、即ちクロックDCK, DCKXのパルス幅 t_2 が水平クロックHCK, HCKXのパルス幅 t_1 よりも狭く設定される。

【0071】

フィードバック制御回路26は、垂直走査の開始を指令する垂直スタートパルスVST、垂直走査の基準となる互いに逆相の垂直クロックVCK、VCKX、水平走査の開始を指令する垂直スタートパルスVST、水平走査の基準となる互いに逆相の水平クロックHCK、HCKXを生成し、垂直スタートパルスVST、および垂直クロックVCK、VCKXを垂直スキャナ22に供給し、水平クロックHCK、HCKXを水平スキャナ23、モニタ回路24、およびクロック生成回路25に供給する。

また、フィードバック制御回路26は、水平スタートパルスHSTを生成し、水平スキャナ23のシフトレジスタ231の第1シフト段231-1および第2シフト段231-2およびモニタ回路24のセクタ2413に供給する。

さらに、フィードバック制御回路26は、通常スキャン動作時または逆スキャン動作時に、モニタ回路24のサンプリングスイッチ243が導通してモニタラインMNTL21が接地レベルに遷移したタイミングから初期状態からの位相の変化をモニタし、位相の変化分をパネル入力 of 水平クロックHCK、反転水平クロックHCKXのへとフィードバックし、サンプルホールドパルスSHPがその初期状態に対してドリフトしてしまうことによるゴーストの発生を防止する制御を行う。

【0072】

上述したように、本実施形態においては、モニタ回路24において抜き取るクロックを、水平スキャナ23で抜き取るクロック生成回路25で生成された水平クロックHCK、HCKXに対して周期が同じでかつデューティ比が小さい互いに逆相の第2のクロックDCK、DCKXではなく、第1のクロックHCK、HCKXとしている。

以下、モニタ回路24で抜き取るクロックを第2のクロックDCK、DCKXではなく、第1のクロックHCK、HCKXにした理由について、図面に関連付けて説明する。

【0073】

図15は、第2のクロックDCK、DCKXを抜き取るようにした図8のモニ

タ回路 17 を含む一般的なドリフト補正回路の出力部の回路図である。

図 15 において、モニタ回路 24 は、シフト段 R 22 は配線抵抗、C 21 は配線容量を示している。

【0074】

プルアップ部の抵抗 R 21 はサンプリングスイッチ (H S W) 174 がオンして出力を接地レベル G N D にするときプルアップ電源との貫通電流を殆ど流さないようにするため、パネルの内部抵抗に比べて十分大きく取っておく必要がある。

そのため、図 16 (A)、(B) に示すように、プルアップ時のトランジエントはゆるやかになり、プルダウンは早い、プルアップには時間がかかる。

この出力の電位変化が急峻でなくなると、外部の I C であるフィードバック制御回路でドリフト量をモニタするときにプルアップトランジエントのバラツキによる遅延差が生じてしまい、正確なドリフト量を測定することができなくなる。そのため、従来方式ではサンプリングスイッチ (H S W) 174 がオン時の接地レベル G N D へのプルダウン時の電位変化を外部のフィードバック制御回路にてモニタして補正をかける。

【0075】

図 17 は、クロック生成回路 25 における D C K 生成回路を示す回路図である。

第 2 のクロック D C K は、図 17 に示すように入力の第 1 のクロック H C K と、そのクロック H C K を複数段のインバータ I N V 251 ~ I N V を通して遅延させたクロックパルス (HCK+) との N A N D 合成を N A N D ゲート N A 251 で取ることで求める。

つまり、図 18 (A) ~ (C) に示すように、D C K の立ち上がりは遅延した H C K + の立ち上がりによって決定される。

ここで、長時間使用でのドリフト量は個々のトランジスタ遅延量の合計であるので、上記の D C K 生成回路では、D C K の立ち上がりは立ち下がり比べて多く遅延し、そのパルス幅はドリフトにより短くなると考えられる。

上記した通り、ドリフトの遅延量はモニタ時のバラツキを防ぐために、サンプ

リングスイッチ (HSW) 174 がオンしてプルダウンが起きる時、つまり DCK の立ち上がりにてモニタする必要がある。一方で、パネル内部のサンプルホールドは DCK の立ち下りのタイミングにて行われる。つまり、パネル内部にて DCK を生成する回路では、その回路構成上、DCK 抜き取り出力パルスの立ちあがりのドリフト量はサンプルホールドパルスのドリフト量に比べて多く、正確なドリフト量がモニタできない。

【0076】

このことについて、図 19 のタイミングチャートに関連付けてさらに詳細を述べる。図 19 において、映像信号 VDO をサンプリングするときの、(A) 初期状態、(B) エージングドリフト後、および (C) ドリフト補正後の波形を並列的に示している。

【0077】

DCK パルスを抜き取って、モニタ出力として使用する場合、前述した通り、クロック DCK の立ち下りに対して立ち上がりの遅延量は多くなっている。

たとえば、立ち上がりが 30 ns 遅延して、立ち下りが 15 ns 遅延したとする。

このとき、図 19 (B) の (1) ~ (6) に示すように、手前方向にゴースト GST が発生してしまう。ここで、クロック DCK の立ち上がりに対してドリフト補正が行われるので、この場合は 30 ns 入力パルスを早めることになる。すると、図 19 (C) に示したようなパルスタイミングとなる。

ここで、ドリフト補正後のサンプルホールドパルスの立ち下りタイミングは、初期状態よりも 15 ns 早くなる。これによって、N+1 段目の信号線に書きこまれた黒信号はグレーレベルまで戻りきらず、 ΔV の電位が残ってしまい、このポジションにて後ろゴースト GST が発生してしまう。つまり、ドリフトが多くなるにつれて、後ろゴーストのマージンが減少し、ドリフト補正回路の意味が無くなってしまうおそれがある。

【0078】

これに対して、本実施形態では、上記の現象に対策するために、モニタ回路 24 のサンプルホールドパルスとして第 2 のクロック DCK, DCKX の代わりに

第1のクロックHCK, HCKXを抜き取る。

【0079】

図20は、本実施形態のように第1のクロックHCK, HCKXを抜き取ってドリフト補正を行う場合のタイミングチャートを示す図である。

図20において、映像信号VDOをサンプリングするときの、(A)初期状態、(B)エージングドリフト後、および(C)ドリフト補正後の波形を並列的に示している。

【0080】

第1のクロックHCKのパスのトランジスタ数は第2のクロックDCK立ち下りのパスのトランジスタ数とほぼ等しく、第1のHCKの立ち上がり、立ち下りの遅延量はDCKの立ち下りの遅延量とほぼ変わらない値を取る。

つまり、第1のクロックHCKの立ち上がりでドリフト補正を行うことは、第2のクロックDCKの立ち下りのタイミングでドリフト補正を行うことと同意となり、サンプルホールドパルスの遅延量を正確に補正することができる。

【0081】

たとえば、図20(A)～(C)に示すように、第2のクロックDCKの立ち上がりが30ns遅延して、立ち下がりが15ns遅延したとする。

このとき、第1のクロックHCKの立ち上がりは15ns遅延する。ここで、第1のクロックHCKの立ち上がりに対してドリフト補正が行われるので、この場合は15ns入力パルスを早めることになる。

すると、図20(C)に示したようなパルスタイミングとなる。ここで、サンプルホールドパルスの立ち下りタイミングは、初期状態と比べて、変わらない。これによって、後ろゴーストに対するマージンは初期状態と変わらないものになる。また、サンプルホールドパルスの立ち上がりが初期状態に比べて15ns遅延するので、そのドライブパルスDRV Pも短くなる。

ここで、ドライブパルスが短いほうがゴーストマージンは増加するので、本実施形態のように、モニタ回路24で第1のクロックHCKを抜き取りサンプルホールドパルスとすることで、ドリフト補正が正確に行われるだけ出なく、ゴーストマージンも増加する。

【0082】

次に、上記構成による通常スキャン動作および逆スキャン動作について、図 2 1 (A) ~ (K) および図 2 2 (A) ~ (K) のタイミングチャートに関連付けて説明する。

【0083】

まず、通常スキャン動作を図 2 1 (A) ~ (K) のタイミングチャートに関連付けて説明する。

【0084】

この場合、スキャン方向切替信号 RGT がハイレベルに設定されて水平スキャナ 23 のシフトレジスタ 231 およびモニタ回路 24 のセクタ 2413 に供給される (たとえばセクタ 2413 には反転信号 RGTX も供給される)。

これにより、水平スキャナ 23 のシフトレジスタ 231 におけるシフト段間に挿入された切替回路 2311 ~ 2313 が左から右に信号を伝搬する経路が形成される。すなわち、第 1 シフト段 231-1 から第 2 シフト段 231-2、第 2 シフト段 231-2 から第 3 シフト段 231-3、第 3 シフト段 231-3 から第 4 シフト段 231-4 に水平スタートパルス HST が順にシフトされる信号伝搬経路が形成される。

【0085】

この状態において、フィードバック制御回路 26 において、図 2 1 (A) に示すような、水平スタートパルス HST が生成されて、水平スキャナ 23 におけるシフトレジスタ 231 の第 1 シフト段 231-1、並びにモニタ回路 24 のセクタ 2413 に供給される。

また、フィードバック制御回路 26 においては、図 2 1 (B), (C) に示すように、互いに逆相の水平クロック HCK, HCKX が生成されて、水平スキャナ 23 におけるシフトレジスタ 231 の第 1 シフト段 231-1 ~ 第 4 シフト段 231-4、モニタ回路 24、並びにクロック生成回路 25 に供給される。

クロック生成回路 25 においては、図 2 1 (D), (E) に示すように、フィードバック制御回路 26 で生成された水平クロック HCK, HCKX に対して周期が同じ ($T_1 = T_2$) でかつデューティ比が小さい互いに逆相のクロック DC

K, DCKXが生成され、クロックラインDKL1, DKXL1を通して水平スキャナ23に供給される。

【0086】

フィードバック制御回路26においては、垂直走査の開始を指令する垂直スタートパルスVST、垂直走査の基準となる互いに逆相の垂直クロックVCK, VCKX、水平走査の開始を指令する垂直スタートパルスVSTが生成され、垂直スキャナ22に供給される。

【0087】

そして、モニタ回路24においては、水平スタートパルスHST並びに切替信号RGTおよびその反転信号RGTXを受けて、切替信号RGTが第1スキャン動作を指示するハイレベルであることから、図21(F)に示すように、水平スタートパルスHSTがセレクトパルスSLP241としてスイッチ2411に出力され、水平スキャナ23の第1シフト段231-1が抜き取るべき第2のクロックDCKXと位相が異なる第1のクロックHCKが抜き取られ、位相調整回路242で位相調整された後、図21(I)に示すように、サンプルホールドパルスSHP241としてサンプリングスイッチ243に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ243は、サンプルホールドパルスSHP241に応答してオン状態となり、LCDパネル外部でプルアップ抵抗R21によりプルアップされていたモニタラインMNTL21が接地レベルに引き込まれ、そのレベル変化情報がバッファBF21を介してフィードバック制御回路26の入力される。

【0088】

そして、水平スキャナ23のシフトレジスタ231において、外部のフィードバック制御回路26により水平スタートパルスHSTが供給された第1シフト段231-1では、逆相の水平クロックHCK, HCKXに同期して、図21(G)に示すように、水平クロックHCK, HCKXの周期と同じパルス幅を持つシフトパルスSF TP231が抜き取りスイッチ232-1に出力される。また、第1シフト段231-1から第2シフト段231-2にシフトパルスSF TP231がシフトインされる。

第1シフト段231-1に対応した抜き取りスイッチ232-1では、シフトパルスSFTP231に応答してオン状態となり、図21(E), (J)に示すように、クロックラインDKXL1に出力された第2のクロックDCKXが抜き取られ、位相調整回路233-1で位相調整された後、サンプルホールドパルスSHP231としてサンプリングスイッチ234-1に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ234-1は、サンプルホールドパルスSHP231に応答してオン状態となり、ビデオラインVDL21を通して入力される映像信号VDOがサンプリングされ、画素部21の信号ラインSGNL21に供給される。

【0089】

次に、第1シフト段231-1からシフトパルスSFTP231がシフトインされた第2シフト段231-2では、逆相の水平クロックHCK, HCKXに同期して、図21(G)に示すように、水平クロックHCK, HCKXの周期と同じパルス幅を持つシフトパルスSFTP232が抜き取りスイッチ232-2に出力される。また、第2シフト段231-2から第3シフト段231-3にシフトパルスSFTP232がシフトインされる。

第2シフト段231-2に対応した抜き取りスイッチ232-2では、シフトパルスSFTP232に応答してオン状態となり、図21(D), (K)に示すように、クロックラインDKL1に出力された第2のクロックDCKが抜き取られ、位相調整回路233-2で位相調整された後、サンプルホールドパルスSHP232としてサンプリングスイッチ234-2に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ234-2は、サンプルホールドパルスSHP232に応答してオン状態となり、ビデオラインVDL21を通して入力される映像信号VDOがサンプリングされ、画素部21の信号ラインSGNL22に供給される。

【0090】

次に、第2シフト段231-2からシフトパルスSFTP232がシフトインされた第3シフト段231-3では、逆相の水平クロックHCK, HCKXに同期して、水平クロックHCK, HCKXの周期と同じパルス幅を持つシフトパル

ス SFTP 233 が抜き取りスイッチ 232-3 に出力される。また、第 3 シフト段 231-3 から第 4 シフト段 231-4 にシフトパルス SFTP 233 がシフトインされる。

第 3 シフト段 231-3 に対応した抜き取りスイッチ 232-3 では、シフトパルス SFTP 233 に応答してオン状態となり、クロックライン DKXL 1 に出力された第 2 のクロック DCKX が抜き取られ、位相調整回路 233-3 で位相調整された後、サンプルホールドパルス SHP 233 としてサンプリングスイッチ 234-3 に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ 234-3 は、サンプルホールドパルス SHP 233 に応答してオン状態となり、ビデオライン VDL 21 を通して入力される映像信号 VDO がサンプリングされ、画素部 21 の信号ライン SGNL 23 に供給される。

【0091】

次に、第 3 シフト段 231-3 からシフトパルス SFTP 233 がシフトインされた第 4 シフト段 231-4 では、逆相の水平クロック HCK, HCKX に同期して、水平クロック HCK, HCKX の周期と同じパルス幅を持つシフトパルス SFTP 234 が抜き取りスイッチ 232-4 に出力される。

第 4 シフト段 231-4 に対応した抜き取りスイッチ 232-4 では、シフトパルス SFTP 234 に応答してオン状態となり、クロックライン DKL 1 に出力された第 2 のクロック DCK が抜き取られ、位相調整回路 233-4 で位相調整された後、サンプルホールドパルス SHP 234 としてサンプリングスイッチ 234-4 に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ 234-4 は、サンプルホールドパルス SHP 234 に応答してオン状態となり、ビデオライン VDL 21 を通して入力される映像信号 VDO がサンプリングされ、画素部 21 の信号ライン SGNL 24 に供給される。

【0092】

フィードバック制御回路 26 では、通常スキャン動作時のモニタ回路 24 のサンプリングスイッチ 243 が導通してモニタライン MNTL 21 が接地レベルに

遷移したタイミングから初期状態からの位相の変化がモニタされる。

フィードバック制御回路 26 では、モニタした位相の変化分がパネル入力のクロック HCK, HCKX 等へとフィードバックされて適切なタイミングが設定される。これにより、サンプルホールドパルス SHP がその初期状態に対してドリフトしてしまうことによるゴーストの発生が防止される。

【0093】

以上のように、通常スキャン動作時には、モニタ回路 24 においては、水平スタートパルス HST 並びに切替信号 RGT およびその反転信号 RGTX を受けて、セレクト部 241 で水平スキャナ 23 の第 1 シフト段 231-1 が抜き取るべき第 2 のクロック DCKX と位相が異なる第 1 のクロック HCK を抜き取られ、位相調整回路 242 で位相調整された後、サンプルホールドパルス SHP 241 としてサンプリングスイッチ 243 に供給されて、サンプリングスイッチ 243 がオン状態となる。また、水平スキャナ 23 において、クロック抜き取りスイッチ群 232 の各スイッチ 232-1 ~ 232-4 で、シフトレジスタ 231 の各シフト段 231-1 ~ 231-4 からシフトパルス SFTP 231 ~ SFTP 234 が与えられると、これらシフトパルス SFTP 231 ~ SFTP 234 に応答して順にオン状態となることにより、互いに逆相の第 2 のクロック DCKX, DCK を交互に抜き取り、位相調整回路群 233 で位相調整されたクロック DCKX, DCK がサンプルホールドパルス SHP 231 ~ SHP 234 として与えられる。

そして、サンプリングスイッチ群 234 の各サンプリングスイッチ 234-1 ~ 234-4 では、サンプルホールドパルス SHP 231 ~ SHP 234 が与えられると、これらサンプルホールドパルス SHP 231 ~ SHP 234 に応答して順にオン状態となり、ビデオライン VDL 21 を通して入力される映像信号 VDO が順次サンプリングされ、画素部 21 の信号ライン SGNL 21 ~ SGNL 24 に供給される。

すなわち、水平スキャナ 23 の第 1 シフト段のサンプルホールドパルス SHP 231 とモニタ回路 24 のサンプルホールドパルス SHP 241 が他のサンプルホールドパルス SHP 231 ~ SHP 233 間の関係と略同一タイミングで生成

され、問題なく画像表示が行われる。

【0094】

次に、逆スキャン動作を図22 (A) ~ (K) のタイミングチャートに関連付けて説明する。

【0095】

この場合、スキャン方向切替信号 RGT がローレベルに設定されて水平スキャナ23のシフトレジスタ231およびモニタ回路24のセクタ2413に供給される（たとえばセクタ2413には反転信号 RGT \bar{X} も供給される）。

これにより、水平スキャナ23のシフトレジスタ231におけるシフト段間に挿入された切替回路2311~2313が右から左に信号を伝搬する経路が形成される。すなわち、第4シフト段231-4から第3シフト段231-3、第3シフト段231-3から第2シフト段231-2、第2シフト段231-2から第1シフト段231-1に水平スタートパルス HST が順にシフトされる信号伝搬経路が形成される。

【0096】

この状態において、フィードバック制御回路26において、図22 (A) に示すような、水平スタートパルス HST が生成されて、水平スキャナ23におけるシフトレジスタ231の第4シフト段231-4、並びにモニタ回路24のセクタ2413に供給される。

また、フィードバック制御回路26においては、図22 (B), (C) に示すように、互いに逆相の水平クロック HCK, HCK \bar{X} が生成されて、水平スキャナ23におけるシフトレジスタ231の第1シフト段231-1~第4シフト段231-4、モニタ回路24、並びにクロック生成回路25に供給される。

クロック生成回路25においては、図22 (D), (E) に示すように、フィードバック制御回路26で生成された水平クロック HCK, HCK \bar{X} に対して周期が同じ ($T_1 = T_2$) でかつデューティ比が小さい互いに逆相のクロック DCK, DCK \bar{X} が生成され、クロックライン DKL1, DK \bar{X} L1 を通して水平スキャナ23に供給される。

【0097】

フィードバック制御回路 26 においては、垂直走査の開始を指令する垂直スタートパルス VST、垂直走査の基準となる互いに逆相の垂直クロック VCK、VCKX、水平走査の開始を指令する垂直スタートパルス VST が生成され、垂直スキャナ 22 に供給される。

【0098】

そして、モニタ回路 24 においては、水平スタートパルス HST 並びに切替信号 RGT およびその反転信号 RGTX を受けて、切替信号 RGT が第 1 スキャン動作を指示するハイレベルであることから、図 22 (F) に示すように、水平スタートパルス HST がセレクトパルス SLP 242 としてスイッチ 2412 に出力され、水平スキャナ 23 の第 4 シフト段 231-4 が抜き取るべき第 2 のクロック DCK と位相が異なる第 1 のクロック HCKX が抜き取られ、位相調整回路 242 で位相調整された後、図 22 (I) に示すように、サンプルホールドパルス SHP 241 としてサンプリングスイッチ 243 に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ 243 は、サンプルホールドパルス SHP 241 に応答してオン状態となり、LCD パネル外部でプルアップ抵抗 R21 によりプルアップされていたモニタライン MNTL 21 が接地レベルに引き込まれ、そのレベル変化情報がバッファ BF 21 を介してフィードバック制御回路 26 の入力される。

【0099】

そして、水平スキャナ 23 のシフトレジスタ 231 において、外部のフィードバック制御回路 26 により水平スタートパルス HST が供給された第 4 シフト段 231-4 では、逆相の水平クロック HCK、HCKX に同期して、図 22 (G) に示すように、水平クロック HCK、HCKX の周期と同じパルス幅を持つシフトパルス SFTP 234 が抜き取りスイッチ 232-4 に出力される。また、第 4 シフト段 231-4 から第 3 シフト段 231-3 にシフトパルス SFTP 234 がシフトインされる。

第 4 シフト段 231-4 に対応した抜き取りスイッチ 232-4 では、シフトパルス SFTP 234 に応答してオン状態となり、図 22 (E), (J) に示すように、クロックライン DKL 1 に出力された第 2 のクロック DCK が抜き取ら

れ、位相調整回路 233-4 で位相調整された後、サンプルホールドパルス SHP 234 としてサンプリングスイッチ 234-4 に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ 234-4 は、サンプルホールドパルス SHP 234 に応答してオン状態となり、ビデオライン VDL 21 を通して入力される映像信号 VDO がサンプリングされ、画素部 21 の信号ライン SGNL 24 に供給される。

【0100】

次に、第 4 シフト段 231-4 からシフトパルス SFTP 234 がシフトインされた第 3 シフト段 231-3 では、逆相の水平クロック HCK, HCKX に同期して、図 22 (G) に示すように、水平クロック HCK, HCKX の周期と同じパルス幅を持つシフトパルス SFTP 233 が抜き取りスイッチ 232-3 に出力される。また、第 3 シフト段 231-3 から第 2 シフト段 231-2 にシフトパルス SFTP 233 がシフトインされる。

第 3 シフト段 231-3 に対応した抜き取りスイッチ 232-3 では、シフトパルス SFTP 233 に応答してオン状態となり、図 22 (D), (K) に示すように、クロックライン DKLX 1 に出力された第 2 のクロック DCKX が抜き取られ、位相調整回路 233-3 で位相調整された後、サンプルホールドパルス SHP 233 としてサンプリングスイッチ 234-3 に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ 234-3 は、サンプルホールドパルス SHP 233 に応答してオン状態となり、ビデオライン VDL 21 を通して入力される映像信号 VDO がサンプリングされ、画素部 21 の信号ライン SGNL 23 に供給される。

【0101】

次に、第 3 シフト段 231-3 からシフトパルス SFTP 233 がシフトインされた第 2 シフト段 231-2 では、逆相の水平クロック HCK, HCKX に同期して、水平クロック HCK, HCKX の周期と同じパルス幅を持つシフトパルス SFTP 232 が抜き取りスイッチ 232-2 に出力される。また、第 2 シフト段 231-2 から第 1 シフト段 231-1 にシフトパルス SFTP 232 がシフトインされる。

第2シフト段231-2に対応した抜き取りスイッチ232-2では、シフトパルスSFTP232に応答してオン状態となり、クロックラインDKL1に出力された第2のクロックDCKが抜き取られ、位相調整回路233-2で位相調整された後、サンプルホールドパルスSHP232としてサンプリングスイッチ234-2に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ234-2は、サンプルホールドパルスSHP232に応答してオン状態となり、ビデオラインVDL21を通して入力される映像信号VDOがサンプリングされ、画素部21の信号ラインSGNL22に供給される。

【0102】

次に、第2シフト段231-2からシフトパルスSFTP232がシフトインされた第1シフト段231-1では、逆相の水平クロックHCK, HCKXに同期して、水平クロックHCK, HCKXの周期と同じパルス幅を持つシフトパルスSFTP231が抜き取りスイッチ232-1に出力される。

第4シフト段231-1に対応した抜き取りスイッチ232-1では、シフトパルスSFTP231に応答してオン状態となり、クロックラインDKXL1に出力された第2のクロックDCKXが抜き取られ、位相調整回路233-1で位相調整された後、サンプルホールドパルスSHP231としてサンプリングスイッチ234-1に供給される。

これにより、サンプリングスイッチ234-1は、サンプルホールドパルスSHP231に応答してオン状態となり、ビデオラインVDL21を通して入力される映像信号VDOがサンプリングされ、画素部21の信号ラインSGNL21に供給される。

【0103】

フィードバック制御回路26では、通常スキャン動作時のモニタ回路24のサンプリングスイッチ243が導通してモニタラインMNTL21が接地レベルに遷移したタイミングから初期状態からの位相の変化がモニタされる。

フィードバック制御回路26では、モニタした位相の変化分がパネル入力のクロックHCK, HCKX等へとフィードバックされて適切なタイミングが設定さ

れる。これにより、サンプルホールドパルス S H P がその初期状態に対してドリフトしてしまうことによるゴーストの発生が防止される。

【0104】

以上のように、逆スキャン動作時には、モニタ回路 24 においては、水平スタートパルス H S T 並びに切替信号 R G T およびその反転信号 R G T X を受けて、セクタ部 241 で水平スキャナ 23 の第 4 シフト段 231-4 が抜き取るべき第 2 のクロック D C K と位相が異なる第 1 のクロック H C K X を抜き取られ、位相調整回路 242 で位相調整された後、サンプルホールドパルス S H P 241 としてサンプリングスイッチ 243 に供給されて、サンプリングスイッチ 243 がオン状態となる。

また、水平スキャナ 23 において、クロック抜き取りスイッチ群 232 の各スイッチ 232-4 ~ 232-1 で、シフトレジスタ 231 の各シフト段 234-1 ~ 231-1 からシフトパルス S F T P 234 ~ S F T P 231 が与えられると、これらシフトパルス S F T P 234 ~ S F T P 231 に応答して順にオン状態となることにより、互いに逆相の第 2 のクロック D C K, D C K X を交互に抜き取り、位相調整回路群 233 で位相調整されたクロック D C K, D C K X がサンプルホールドパルス S H P 234 ~ S H P 231 として与えられる。

そして、サンプリングスイッチ群 234 の各サンプリングスイッチ 234-4 ~ 234-1 では、サンプルホールドパルス S H P 234 ~ S H P 231 が与えられると、これらサンプルホールドパルス S H P 234 ~ S H P 231 に応答して順にオン状態となり、ビデオライン V D L 21 を通して入力される映像信号 V D O が順次サンプリングされ、画素部 21 の信号ライン S G N L 24 ~ S G N L 21 に供給される。

すなわち、水平スキャナ 23 の第 1 シフト段のサンプルホールドパルス S H P 231 とモニタ回路 24 のサンプルホールドパルス S H P 241 が他のサンプルホールドパルス S H P 231 ~ S H P 233 間の関係と略同一タイミングで生成され、問題なく画像表示が行われる。

すなわち、スキャン動作の左右反転時にクロックの位相が変化しても、出力の位相のそろったパルスを得ることができる。

【0105】

以上説明したように、本実施形態によれば、水平スキャナ 23 の一側部にモニタ回路 24 を近接配置し、第 1 スキャン動作（通常スキャン動作）時には、水平スタートパルス HST を水平スキャナの初段のシフト段 231-1 およびモニタ回路 24 のセクタ 2413 に供給し、モニタ回路 24 においては、水平スタートパルス HST 並びに切替信号 RGT およびその反転信号 RGTX を受けて、セクタ部 241 で水平スキャナ 23 の第 1 シフト段 231-1 が抜き取るべき第 2 のクロック DCKX と位相が異なる第 1 のクロック HCK を抜き取り、サンプルホールドパルス SHP 241 として出力し、サンプリングスイッチ 244 でサンプルホールドパルスに応答してプルアップされているモニタライン MNTL 21 の電位を接地電位に設定し、第 2 スキャン動作（逆スキャン動作時）には、モニタ回路 24 においては、水平スタートパルス HST 並びに切替信号 RGT およびその反転信号 RGTX を受けて、セクタ部 241 で水平スキャナ 23 の第 4 シフト段 231-4 が抜き取るべき第 2 のクロック DCK と位相が異なる第 2 のクロック HCKX を抜き取り、サンプルホールドパルス SHP 241 として出力し、サンプリングスイッチ 244 でサンプルホールドパルスに応答してプルアップされているモニタライン MNTL 21 の電位を接地電位に設定することから、以下の効果を得ることができる。

すなわち、パネルエージング等でのトランジスタの特性変化による、サンプルホールドパルスのドリフトを正確に補正することができる。

このように、スキャン方向反転においてクロックの位相が反転する水平スキャナ（シフト段の個数が偶数）においても、出力電位変化の位相が変化することがなく、いずれのスキャン方向で動作しても精度の高い画像表示が実現される。また、エージングするにつれてゴーストマージンが増加するサンプルホールドパルスを得ることができる。

【0106】

また、モニタ回路を水平スキャナ 23 の両側部に設ける構成も可能であるが、この場合、両モニタ回路の出力が A1 などの配線にて接続する。したがって、両モニタ回路の出力において A1 の配線分の抵抗差を生じさせないためには、この

A1配線の線幅を100 μ m程にする必要があり、レイアウト面積を大幅にとっ
てしまい、今後の狭額縁化の上でも問題が生じる。

これに対して、本実施形態では、一つのモニタ回路を設けるのみでスキャン方
向反転においてクロックの位相が反転する水平スキナのスキャン動作を高精度
にモニタできることから、A1配線で接続する必要がなくレイアウトスペースを削
減できてレイアウト上も有利であり、今後の狭額縁化にも十分対応することが可
能である。

また、モニタ回路24においてクロック抜き取り後の回路構成を他の水平スキ
ナと同一にすることで、遅延量も同一な出力パルスを得ることができる。

【0107】

また、水平スキナ23では、シフトレジスタ231から順次出力されるシフ
トパルスSFTP231～SFTP234をサンプルホールドパルスとして用い
るのではなく、シフトパルスSFTP231～SFTP234に同期して、互い
に逆相のクロックDCKX，DCKを交互に抜き取り、これらクロックDCKX
，DCKを位相調整回路を介してサンプルホールドパルスSHP231～SHP
234として用いるようにしている。これにより、サンプルホールドパルスSH
P231～SHP234のばらつきを抑えることができる。その結果、サンプル
ホールドパルスSHP231～SHP234のばらつきに起因するゴーストを除
去できる。

【0108】

しかも、水平スキナ23においては、シフトレジスタ231のシフト動作の
基準となる水平クロックHCKX，HCKを抜き取ってサンプルホールドパルス
として用いるのではなく、水平クロックHCKX，HCKに対して同じ周期でか
つデューティ比の小さいクロックDCKX，DCKを別途生成し、これらクロッ
クDCKX，DCKを抜き取ってサンプルホールドパルスSHP231～SHP
234として用いるようにしているので、水平駆動の際に、サンプリングパルス
相互間での完全ノンオーバーラップサンプリングを実現できることから、オーバ
ーラップサンプリングに起因する縦スジの発生を抑えることができる。

【0109】

なお、本実施形態では、アナログ映像信号を入力とし、これをサンプリングして点順次にて各画素を駆動するアナログインターフェース駆動回路を搭載した液晶表示装置に適用した場合について説明したが、デジタル映像信号を入力とし、これをラッチした後アナログ映像信号に変換し、このアナログ映像信号をサンプリングして点順次にて各画素を駆動するデジタルインターフェース駆動回路を搭載した液晶表示装置にも、同様に適用可能である。

また、本実施形態においては、各画素の表示エレメント（電気光学素子）として液晶セルを用いたアクティブマトリクス型液晶表示装置に適用した場合を例に採って説明したが、液晶表示装置への適用に限られるものではなく、各画素の表示エレメントとしてエレクトロルミネッセンス（E L : electroluminescence）素子を用いたアクティブマトリクス型 E L 表示装置など、水平駆動回路にクロックドライブ方式を採用した点順次駆動方式のアクティブマトリクス型表示装置全般に適用可能である。

【 0 1 1 0 】

点順次駆動方式としては、周知の 1 H 反転駆動方式やドット反転駆動方式の外に、映像信号を書き込んだ後の画素配列において、画素の極性が隣り合う左右の画素で同極性となり、かつ上下の画素で逆極性となるように、隣り合う画素列間で奇数行離れた 2 行、たとえば上下の 2 行の画素に互いに逆極性の映像信号を同時に書き込むいわゆるドットライン反転駆動方式などがある。

【 0 1 1 1 】

第 2 実施形態

本第 2 の実施形態では、図 1 1 の点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置を表示パネル（L C D）として適用可能な投写型液晶表示装置（液晶プロジェクタ）の構成例について説明する。

【 0 1 1 2 】

以上の実施形態に係る点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置は、投写型液晶表示装置（液晶プロジェクタ）の表示パネル、即ち L C D (liquid crystal display) パネルとして用いることが可能である。

【 0 1 1 3 】

図 2 3 は、本発明に係る点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置を表示パネル（LCD）として適用可能な投写型液晶表示装置のシステム構成を示すブロック図である。

【0 1 1 4】

本例に係る投写型液晶表示装置 4 0 は、映像信号源（V SRC）4 1、システムボード（SYS BRD）4 2 および LCD パネル（PNL）4 3 を有する。

このシステム構成において、システムボード 4 2 では、映像信号源 4 1 から出力される映像信号に対して先述したサンプルホールドポジションの調整などの信号処理が行われる。システムボード 4 2 には、図 1 1 のタイミングジェネレータを含むフィードバック制御回路 2 6 も搭載される。

そして、LCD パネル 4 3 として、先述した実施形態に係る点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置が用いられる。また、カラーの場合には、LCD パネル 4 3 が R（赤）、G（緑）、B（青）にそれぞれ対応して設けられる。

【0 1 1 5】

図 2 4 は、投写型カラー液晶表示装置の光学系の構成の一例を示す概略構成図である。

図 2 4 の投写型カラー液晶表示装置の光学系 4 0 0 において、光源 4 0 1 から発せられる白色光は、第 1 のビームスプリッタ 4 0 2 で特定の色成分、たとえば一番波長の短い B（青）の光成分のみが透過し、残りの色の光成分は反射される。第 1 のビームスプリッタ 4 0 2 を透過した B の光成分は、ミラー 4 0 3 で光路が変更され、レンズ 4 0 4 を通して B の LCD パネル 4 0 5 B に照射される。

第 1 のビームスプリッタ 4 0 2 で反射された光成分については、第 2 のビームスプリッタ 4 0 6 でたとえば G（緑）の光成分が反射され、R（赤）の光成分が透過する。第 2 のビームスプリッタ 4 0 6 で反射された G の光成分は、レンズ 4 0 7 を通して G の LCD パネル 4 0 5 G に照射される。

第 2 のビームスプリッタ 4 0 6 を透過した R の光成分は、ミラー 4 0 8、4 0 9 で光路が変更され、レンズ 4 1 0 を通して R の LCD パネル 4 0 5 R に照射される。

LCDパネル405R, 405G, 405Bは各々、複数の画素がマトリクス状に配置されてなる第1の基板と、この第1の基板に対して所定の間隔をもって対向配置された第2の基板と、これら基板間に保持された液晶層と、各色に対応したフィルタ層とを有する。

これらLCDパネル405R, 405G, 405Bを経たR, G, Bの各光は、クロスプリズム411で光合成される。そして、このクロスプリズム411から出射される合成光は、投射プリズム412によってスクリーン413に投射される。

【0116】

上記構成の投写型液晶表示装置において、LCDパネル405R, 405G, 405Bとして、先述した実施形態に係る点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置を用い、たとえばLCDパネル405R, 405Bが第1スキャン動作（通常スキャン動作）を、LCDパネル405Gが第2スキャン動作（逆スキャン動作）を行うようにスキャン方向切替信号RGTがハイレベルでLCDパネル405R, 405Bに供給され、ローレベルでLCDパネル405Gに供給される。

これにより、スキャン動作の左右反転時にクロックの位相が変化しても、いずれのLCDパネル405R, 405G, 405Bのモニタ回路24から出力の位相のそろったパルスを得ることができる。

すなわち、スキャン方向反転においてクロックの位相が反転する水平スキャナにおいても、出力電位変化の位相が変化することがなく、いずれのスキャン方向で動作しても高い精度でモニタすることができ、画が半分ずれてしまうようなことがなく、精度の高い画像表示を実現できる。

また、本実施形態に係る液晶表示装置では水平駆動系において完全ノンオーバーラップサンプリングを実現していることから、オーバーラップサンプリングに起因する縦スジの発生を抑えることができるとともに、ゴーストマージンを上げることができるため、より高画質の画像表示を実現できる。

【0117】

なお、投写型液晶表示装置にはリアタイプとフロントタイプとがあり、一般的

に、リアタイプの投写型液晶表示装置は動画用のプロジェクションTVとして、フロントタイプの投写型液晶表示装置はデータプロジェクタとして用いられているが、先述した実施形態に係る点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置はいずれのタイプにも適用可能である。また、ここでは、カラーの投写型液晶表示装置に適用した場合を例に採って説明したが、モノクロの投写型液晶表示装置にも同様に適用可能である。

【0118】

【発明の効果】

以上説明したように、本発明によれば、パネルエージング等でのトランジスタの特性変化による、サンプルホールドパルスのドリフトを正確に補正することができる。

このように、スキャン方向反転においてクロックの位相が反転する水平スキナ（シフト段の個数が偶数）においても、出力電位変化の位相が変化することがなく、いずれのスキャン方向で動作しても精度の高い画像表示が実現される。また、エージングするにつれてゴーストマージンが増加するサンプルホールドパルスを得ることができる。

【0119】

また、一つのモニタ回路を設けるのみでスキャン方向反転においてクロックの位相が反転する水平スキナのスキラン動作を高精度にモニタできることから、レイアウトスペースを削減でき、今後の狭額縁化にも十分対応することが可能であるという利点がある。

【図面の簡単な説明】

【図1】

一般的な点順次駆動方式を採用したアクティブマトリクス型液晶表示装置の構成を示す回路図である。

【図2】

アクティブマトリクス型液晶表示装置の表示パネルの構成例を示すブロック図である。

【図3】

水平クロックHCK, HCKXとクロックDCK, DCKXとのタイミング関係を示すタイミングチャートである。

【図4】

図1の水平スキャナを中心とした動作を説明するための図である。

【図5】

図1の水平スキャナを中心とした動作を説明するための波形図である。

【図6】

図1の水平スキャナの課題を説明するための図である。

【図7】

モニタ回路を設けた従来の液晶表示装置の構成例を示すブロック図である。

【図8】

図7のモニタ回路と周辺の水平スキャナの一部の具体的な構成例を示す回路図である。

【図9】

図8の回路の通常方向（図8中の左から右方向）にスキャンする場合の動作を説明するためのタイミングチャートである。

【図10】

図8の回路の逆方向（図8中の右から左方向）にスキャンする場合の動作、および課題を説明するためのタイミングチャートである。

【図11】

本発明の一実施形態に係る点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置の構成例を示す回路図である。

【図12】

図11のアクティブマトリクス型液晶表示装置の表示パネルの構成例を示すブロック図である。

【図13】

シフトレジスタのシフト段間に挿入される切替回路の構成例を示す回路図である。

【図14】

本実施形態に係るモニタ回路のセクタ部の具体的な構成例を示す回路図である。

【図 15】

第2のクロック DCK, DCKX を抜き取ってドリフト補正を行う場合の回路図である。

【図 16】

第2のクロック DCK, DCKX を抜き取ってドリフト補正を行う場合の説明図である。

【図 17】

第2のクロック DCK に生成回路の構成例を示す図である。

【図 18】

第2のクロック DCK に生成回路のタイミングチャートである。

【図 19】

第2のクロック DCK, DCKX を抜き取ってドリフト補正を行う場合のタイミングチャートを示す図である。

【図 20】

本実施形態のように第1のクロック HCK, HCKX を抜き取ってドリフト補正を行う場合のタイミングチャートを示す図である。

【図 21】

図 11 の回路の通常スキャン動作を説明するためのタイミングチャートである。

【図 22】

図 11 の回路の逆スキャン動作を説明するためのタイミングチャートである。

【図 23】

本発明に係る点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置を表示パネル (LCD) として適用可能な投写型液晶表示装置のシステム構成を示すブロック図である。

【図 24】

本発明に係る点順次駆動方式のアクティブマトリクス型液晶表示装置を表示パ

ネル（LCD）として適用可能な投写型カラー液晶表示装置の光学系の構成の一例を示す概略構成図である。

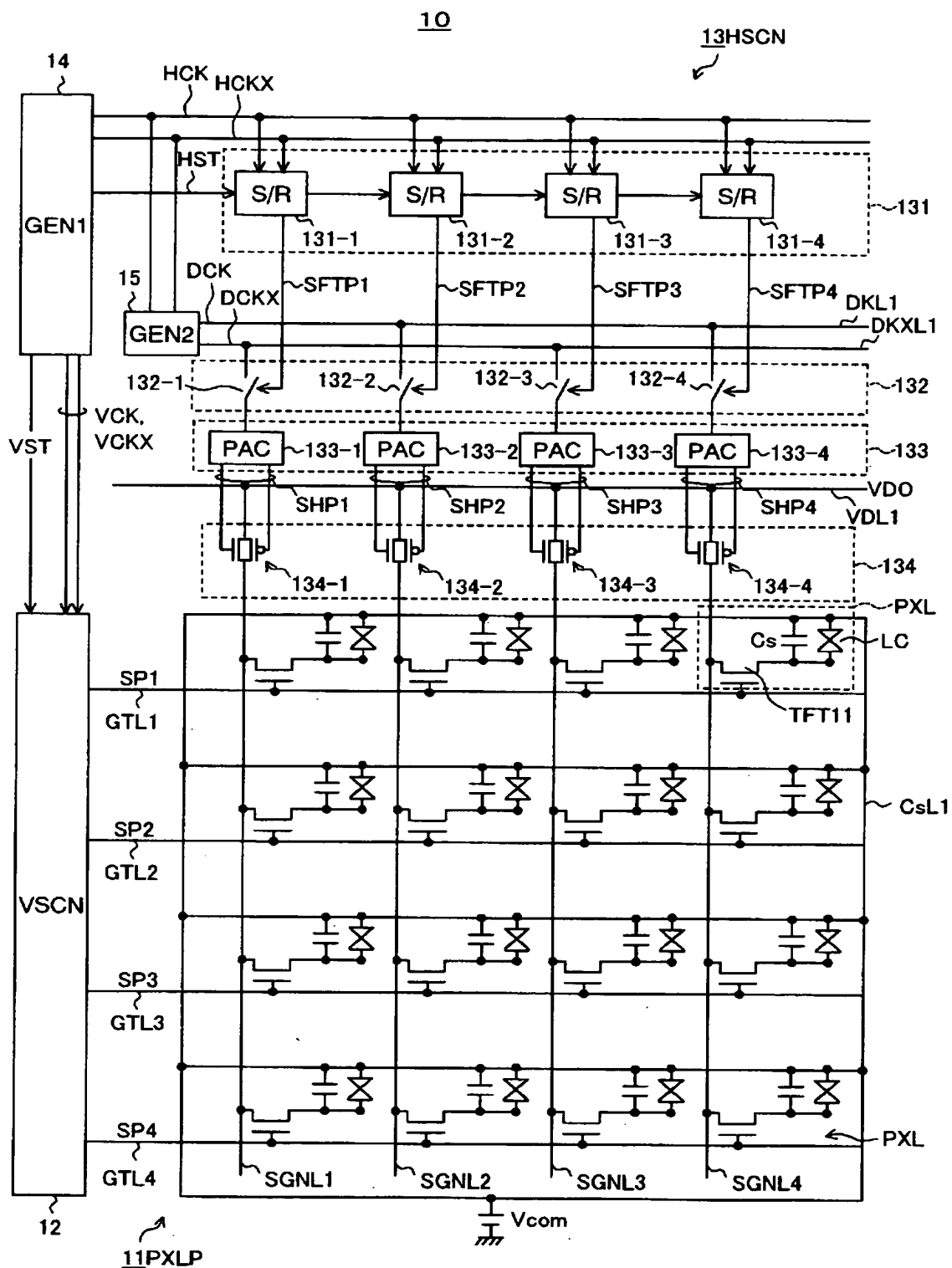
【符号の説明】

20…液晶表示装置、21…有効画素部（PXLP）、22…垂直スキャナ（VSCN）、23…水平スキャナ（HSCN）、24…モニタ回路（MNT）、25…クロック生成回路（GEN）、26…フィードバック制御回路（FDBIC）、27…プリチャージ回路（PRCG）、30…表示パネル、40…投写型液晶表示装置、41…映像信号源（VSRC）、42…システムボード（SYSBRD）、43…LCDパネル（PNL）43、400…光学系、401…光源、402…第1のビームスプリッタ、403、408、409…ミラー、404、407、410…レンズ、405R、405G、405B…LCDFパネル、406…第2のビームスプリッタ、411…クロスプリズム、412…投射プリズム、413…スクリーン。

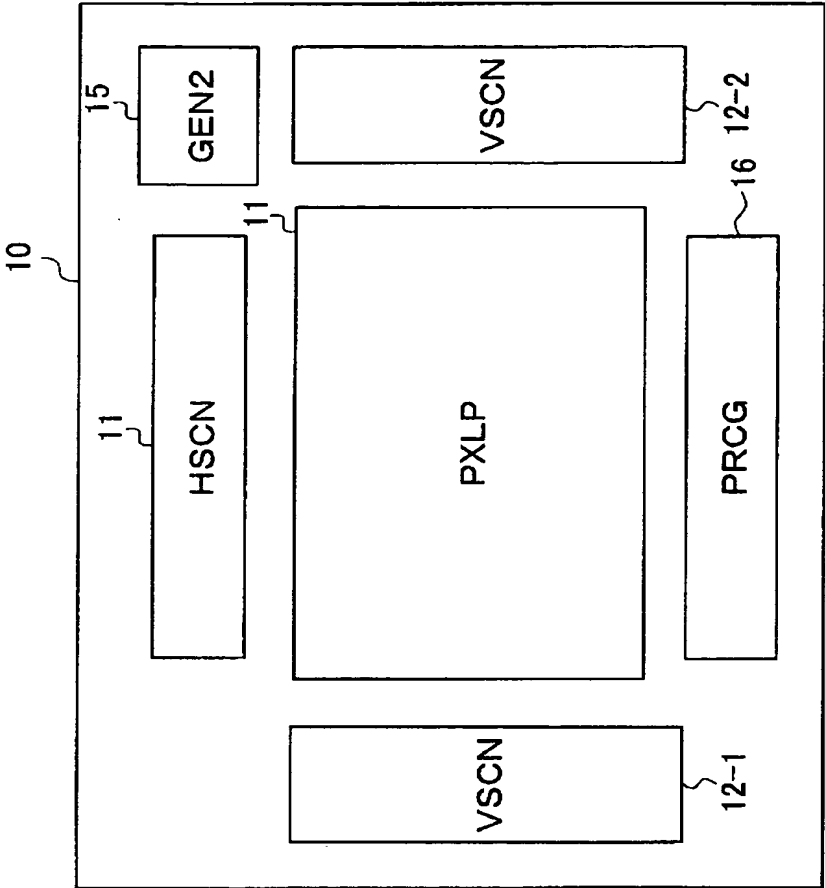
【書類名】

図面

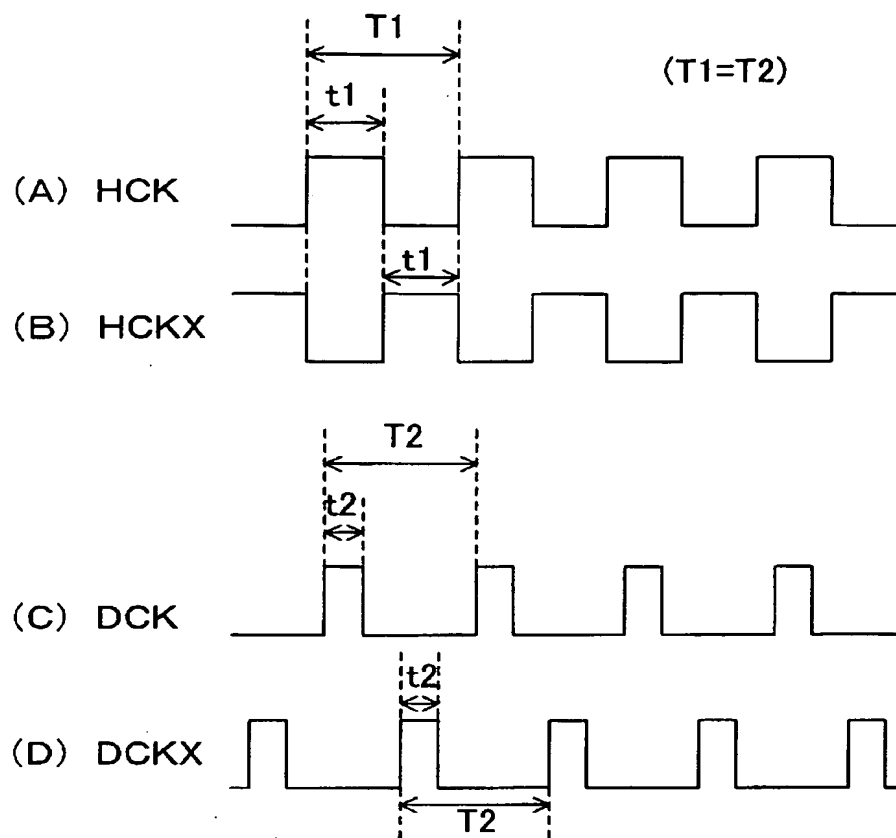
【図 1】



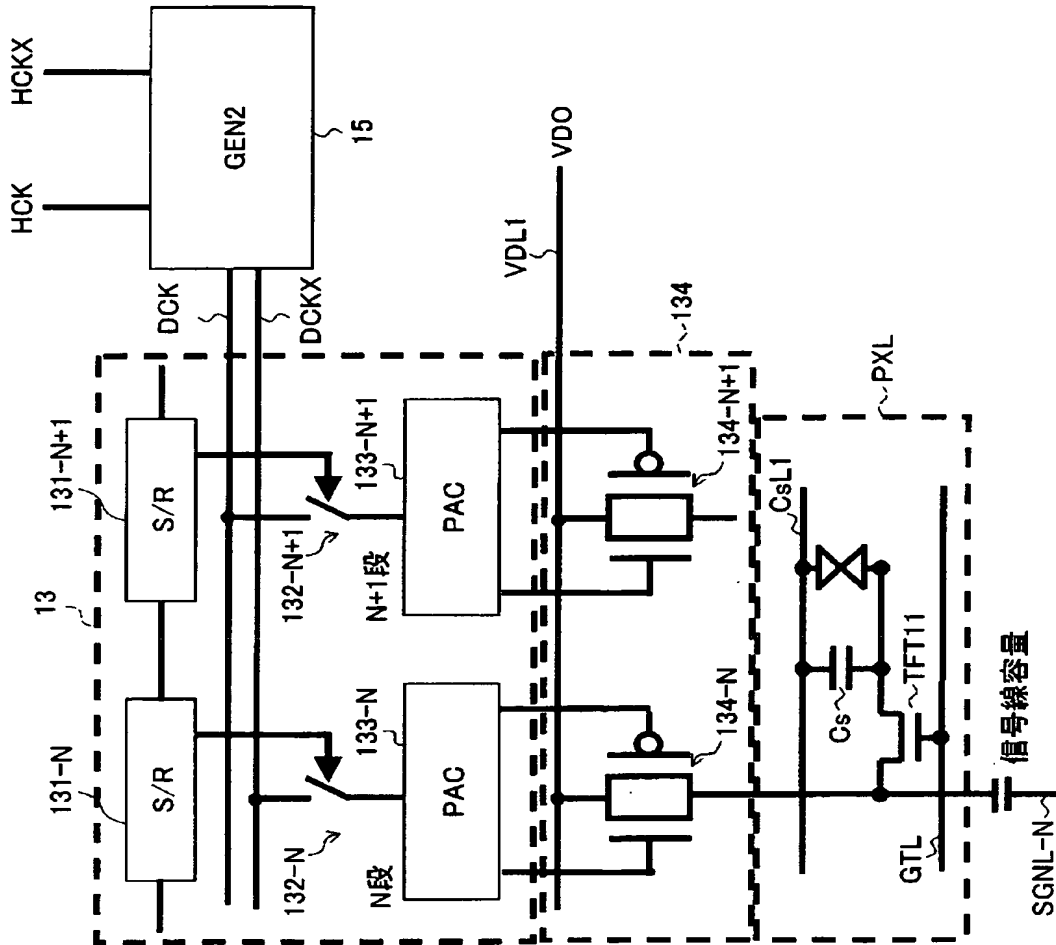
【図 2】



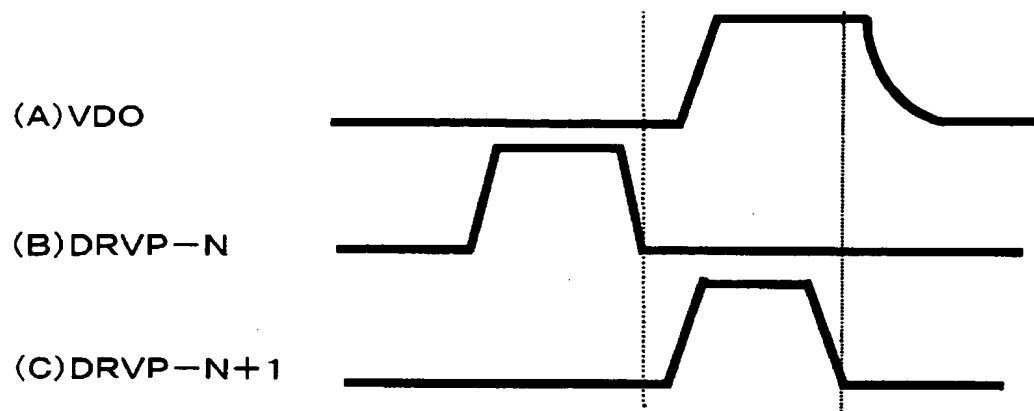
【図 3】



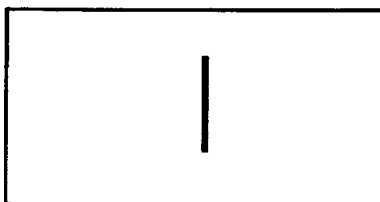
【図 4】



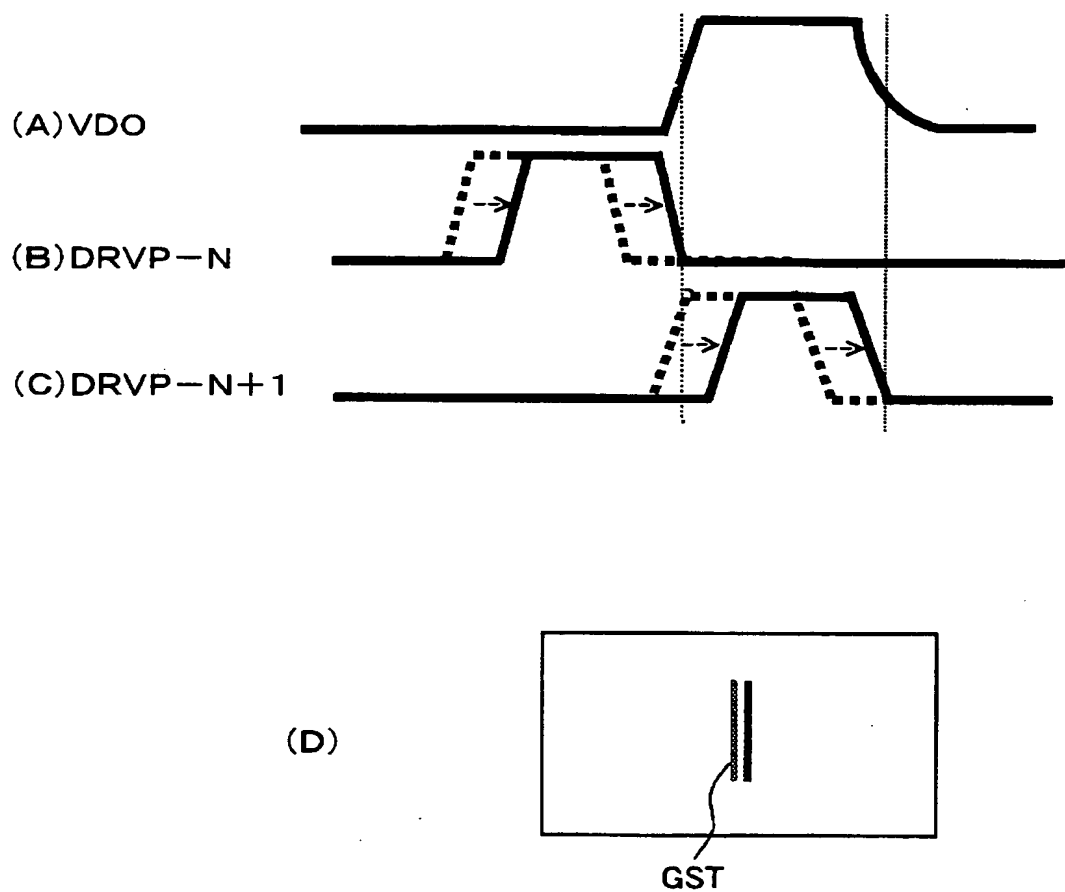
【図 5】



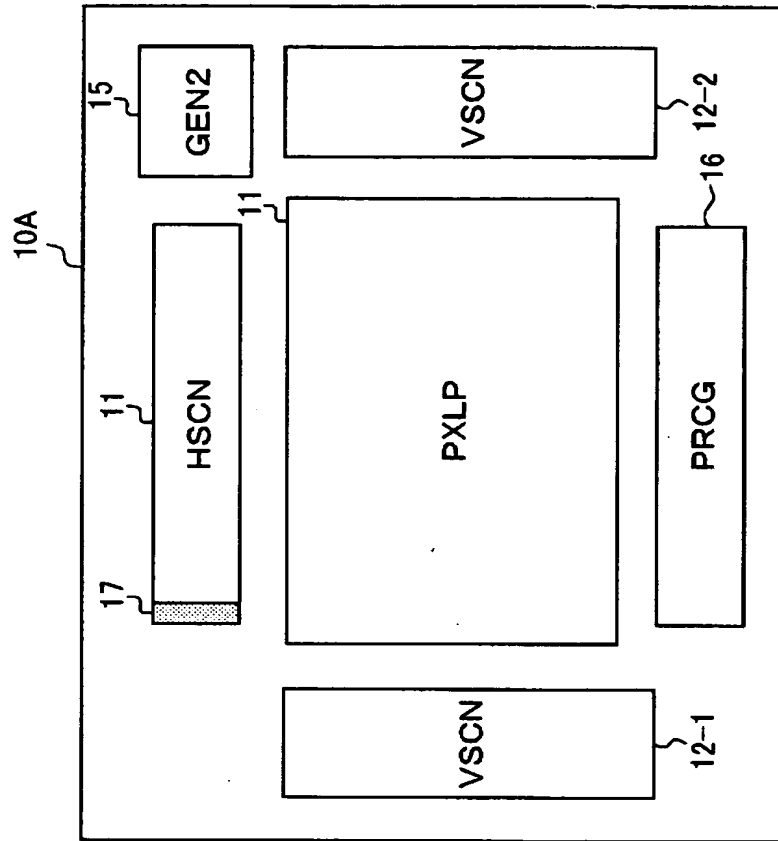
(D)



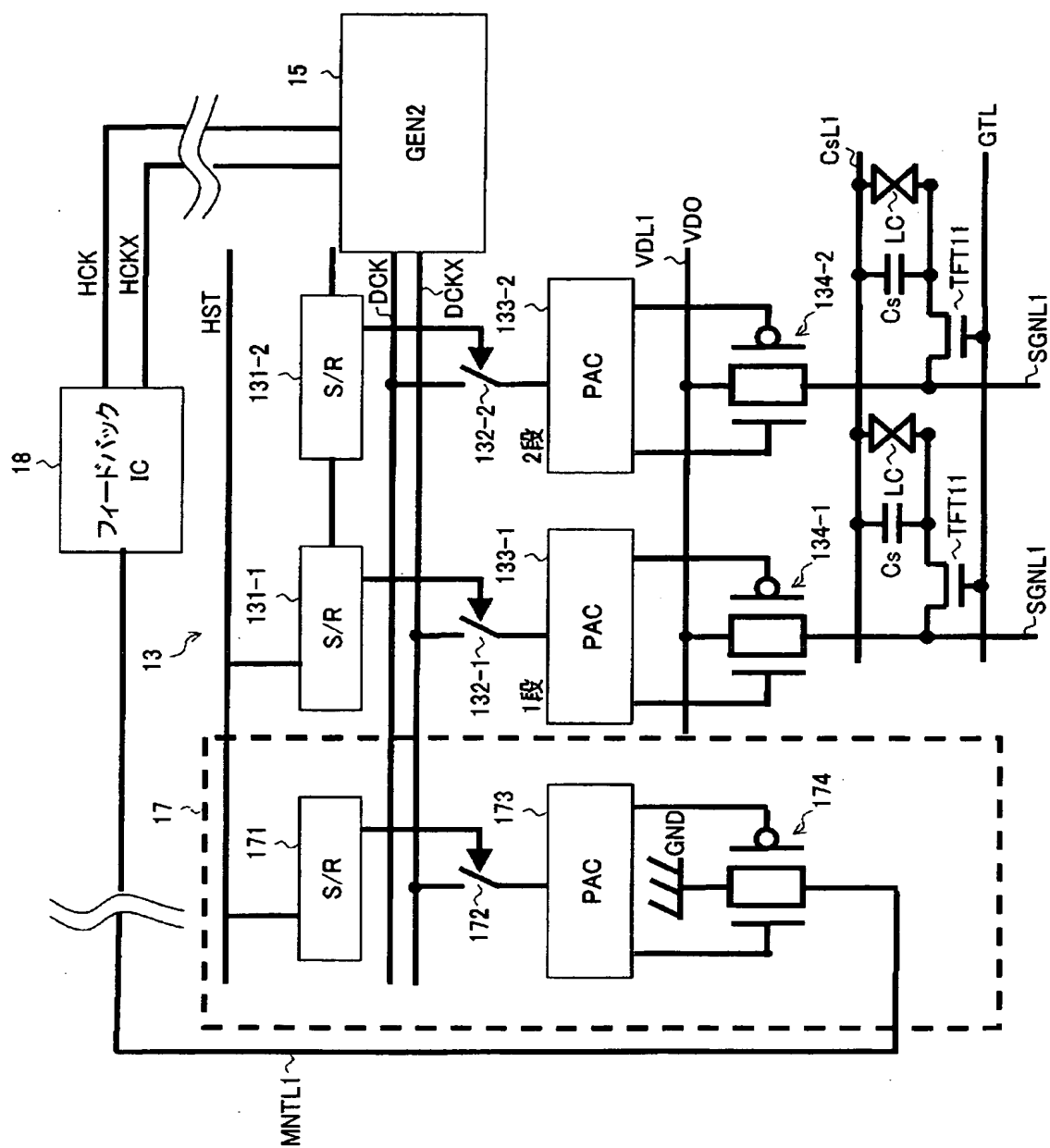
【図 6】



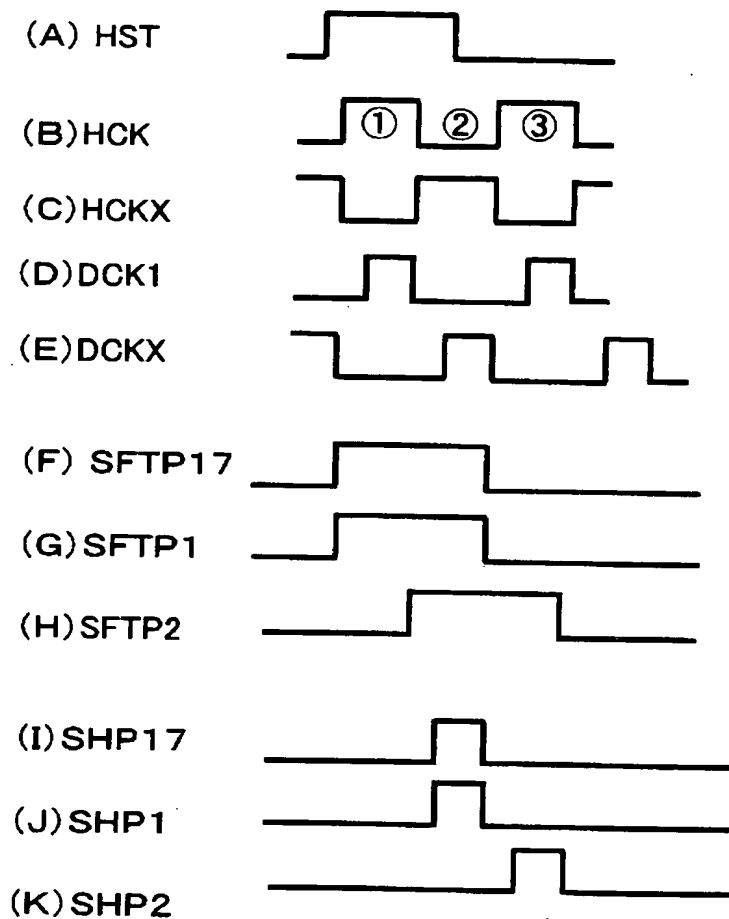
【図 7】



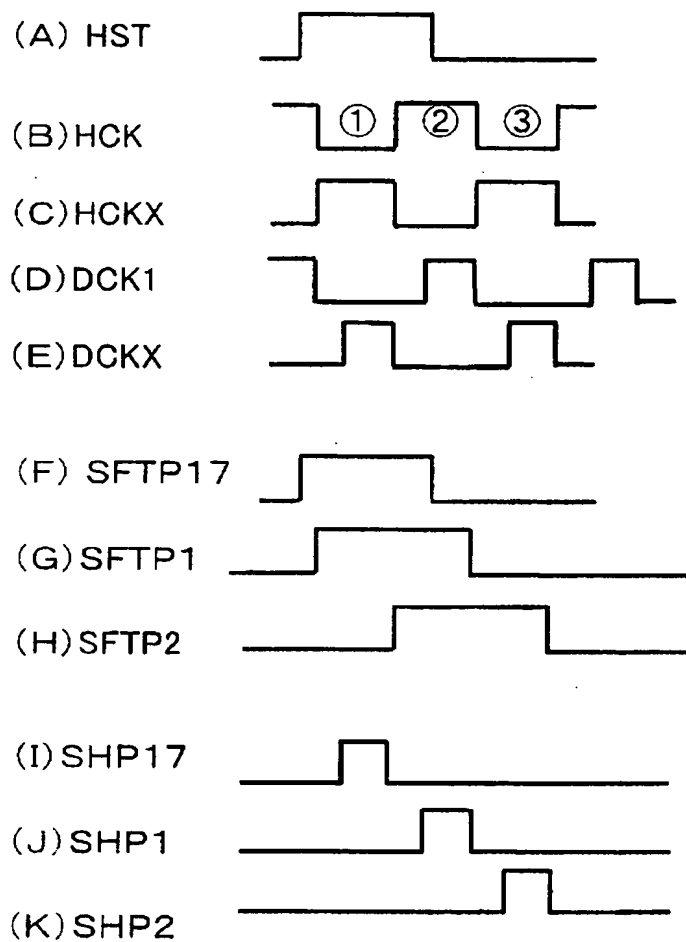
【図 8】



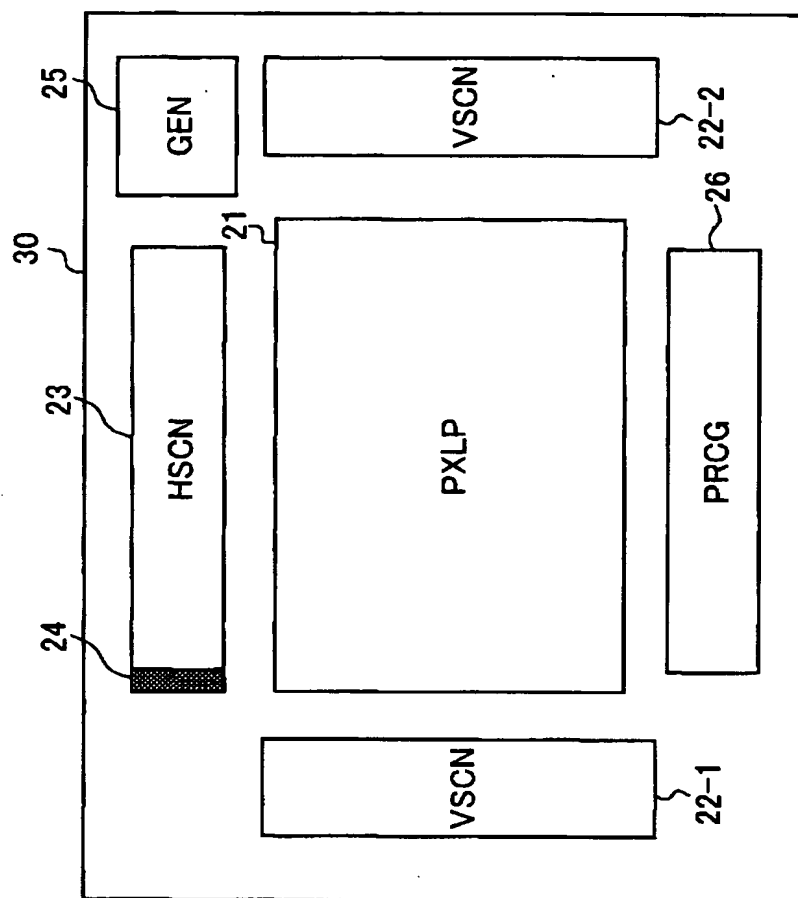
【図 9】



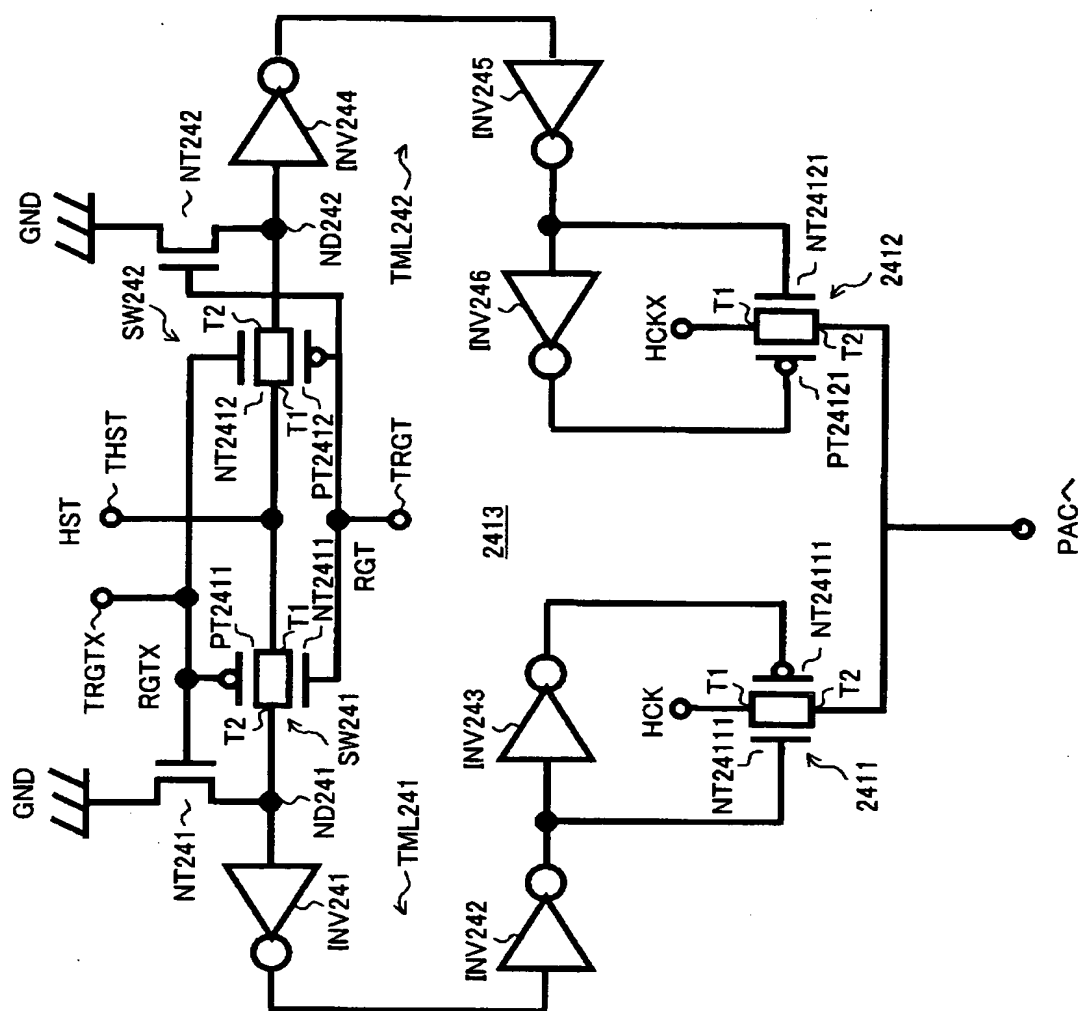
【図 10】



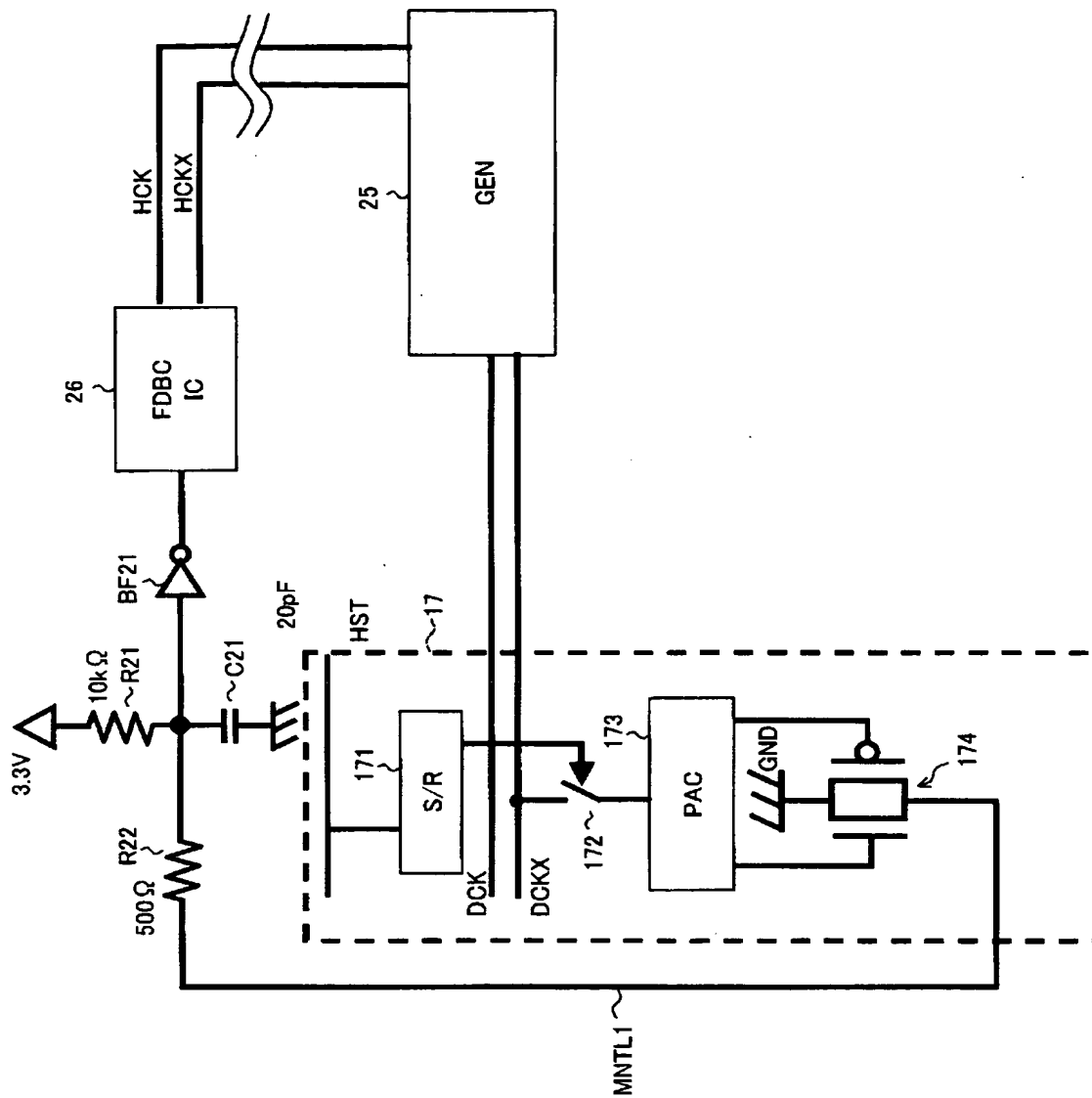
【図 12】



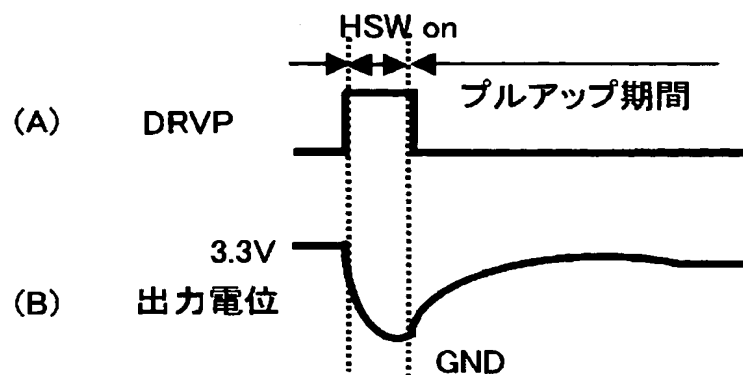
【図 14】



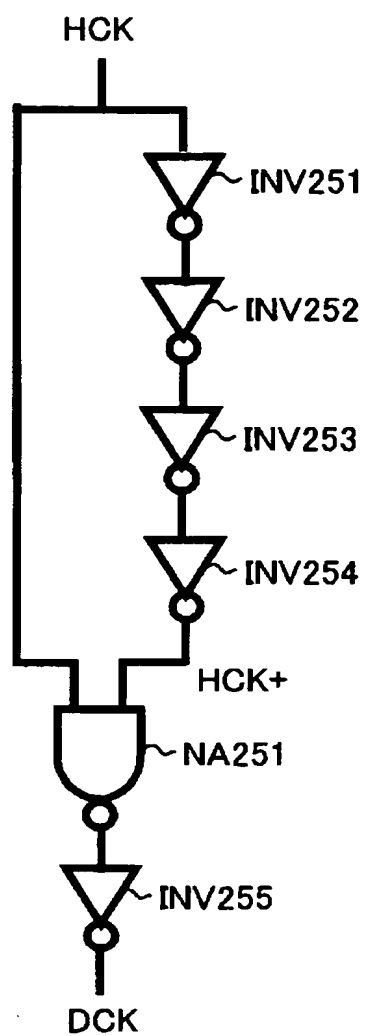
【図 15】



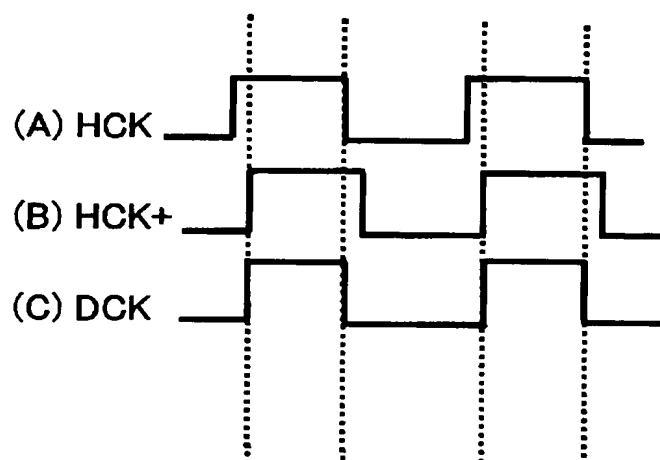
【図 16】



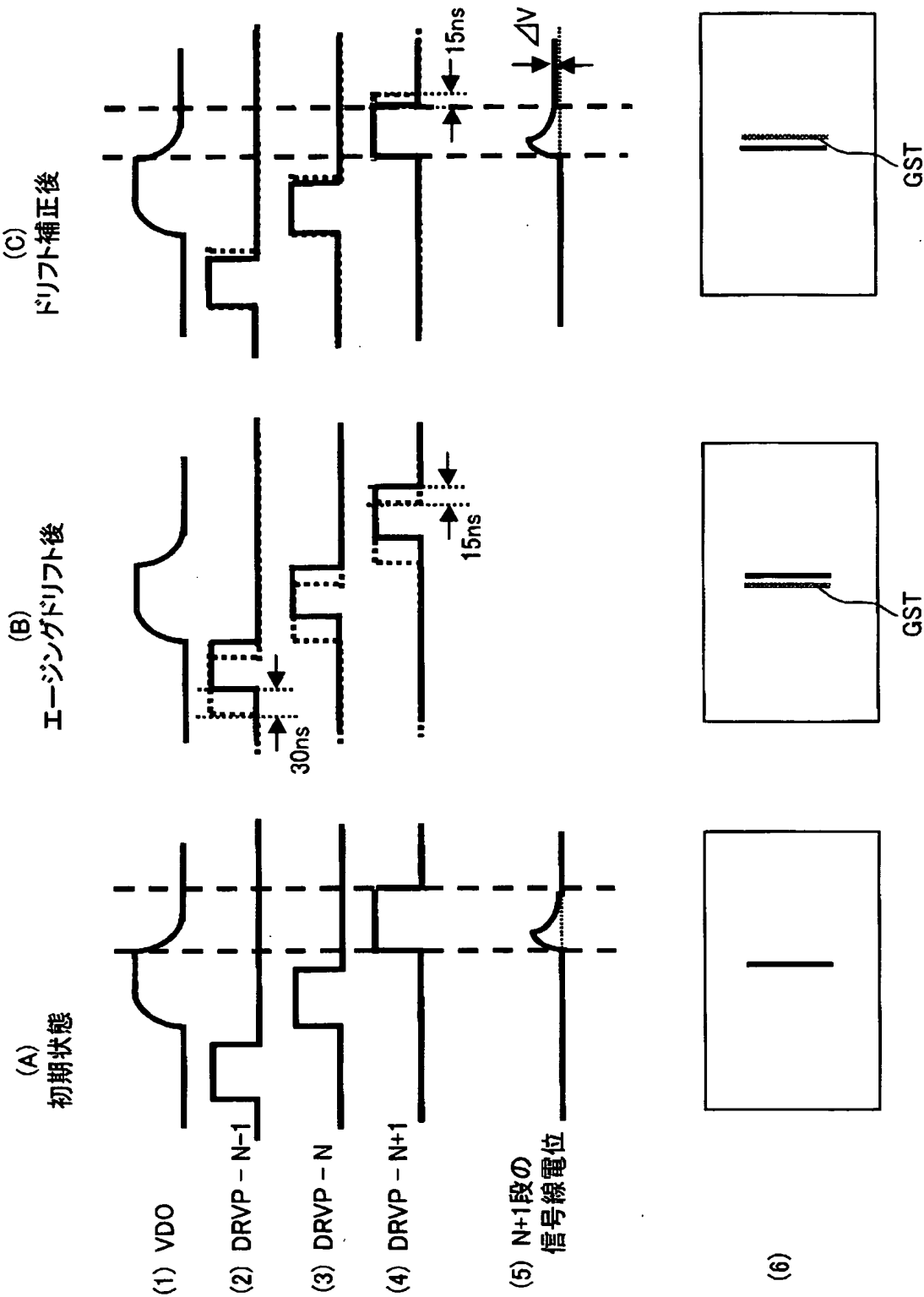
【図 17】



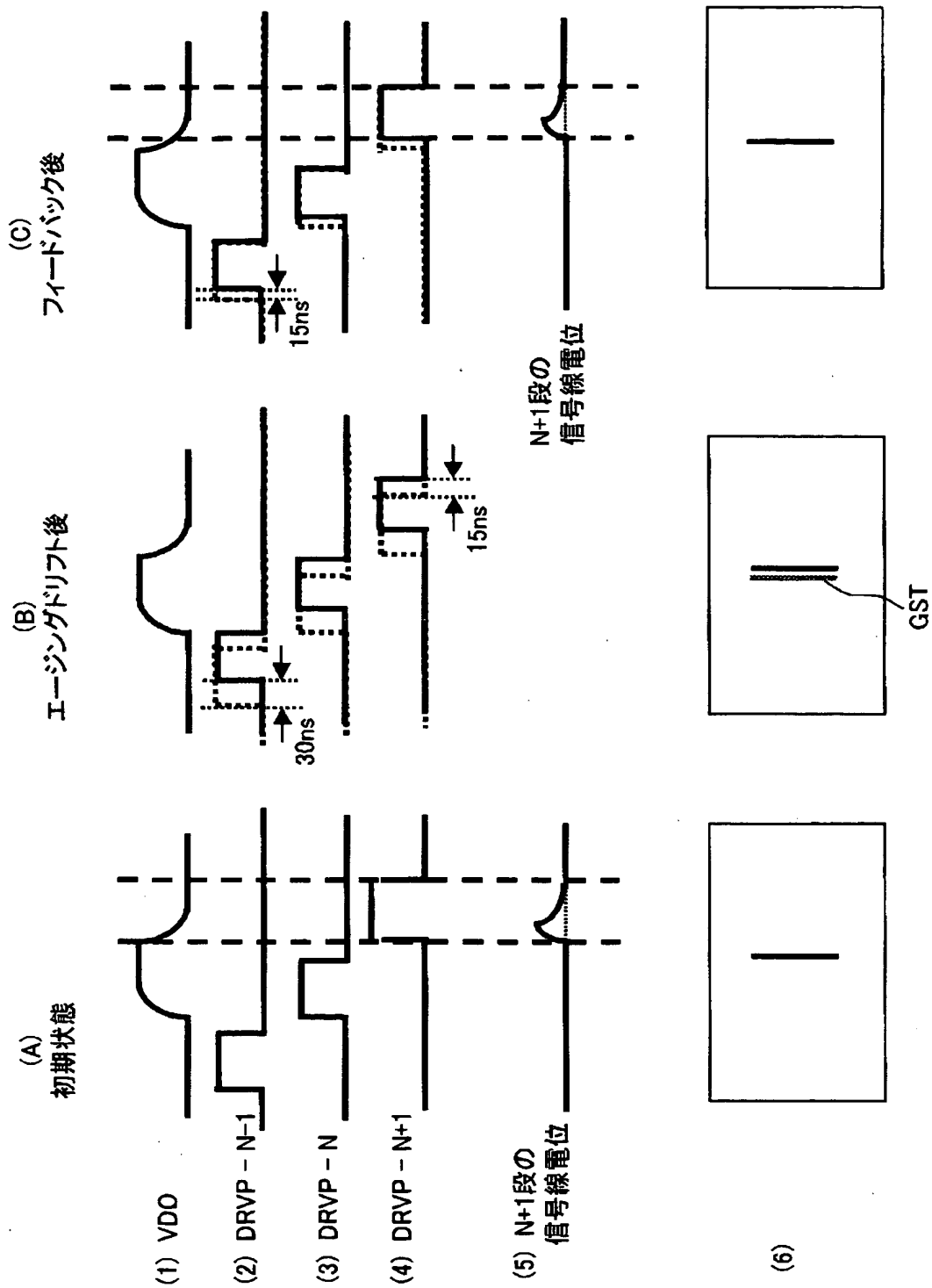
【図 1 8】



【図 19】

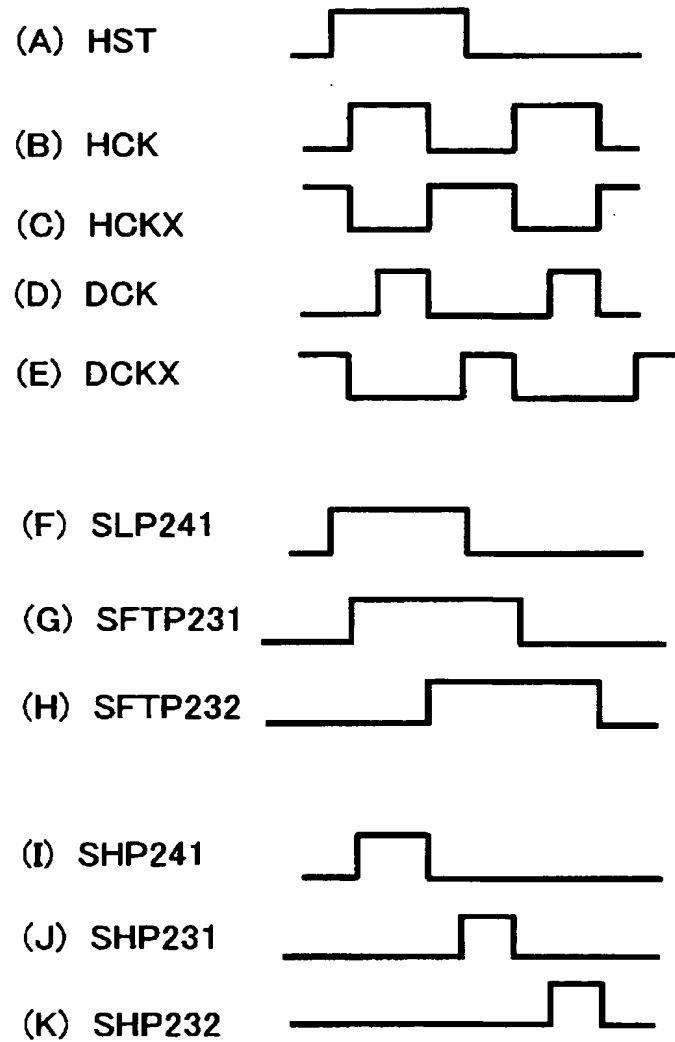


【図 20】



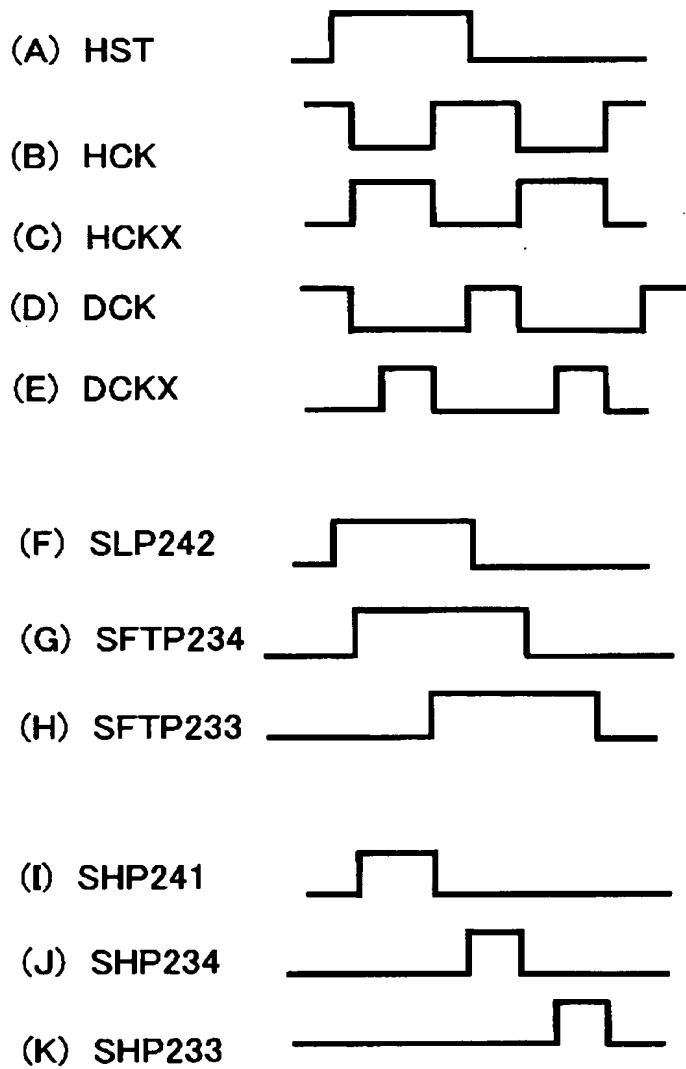
【図 21】

◎左から右ヘスキャン時

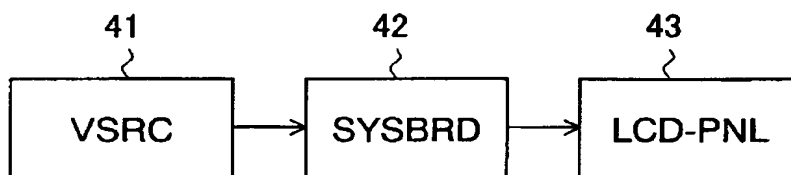


【図 22】

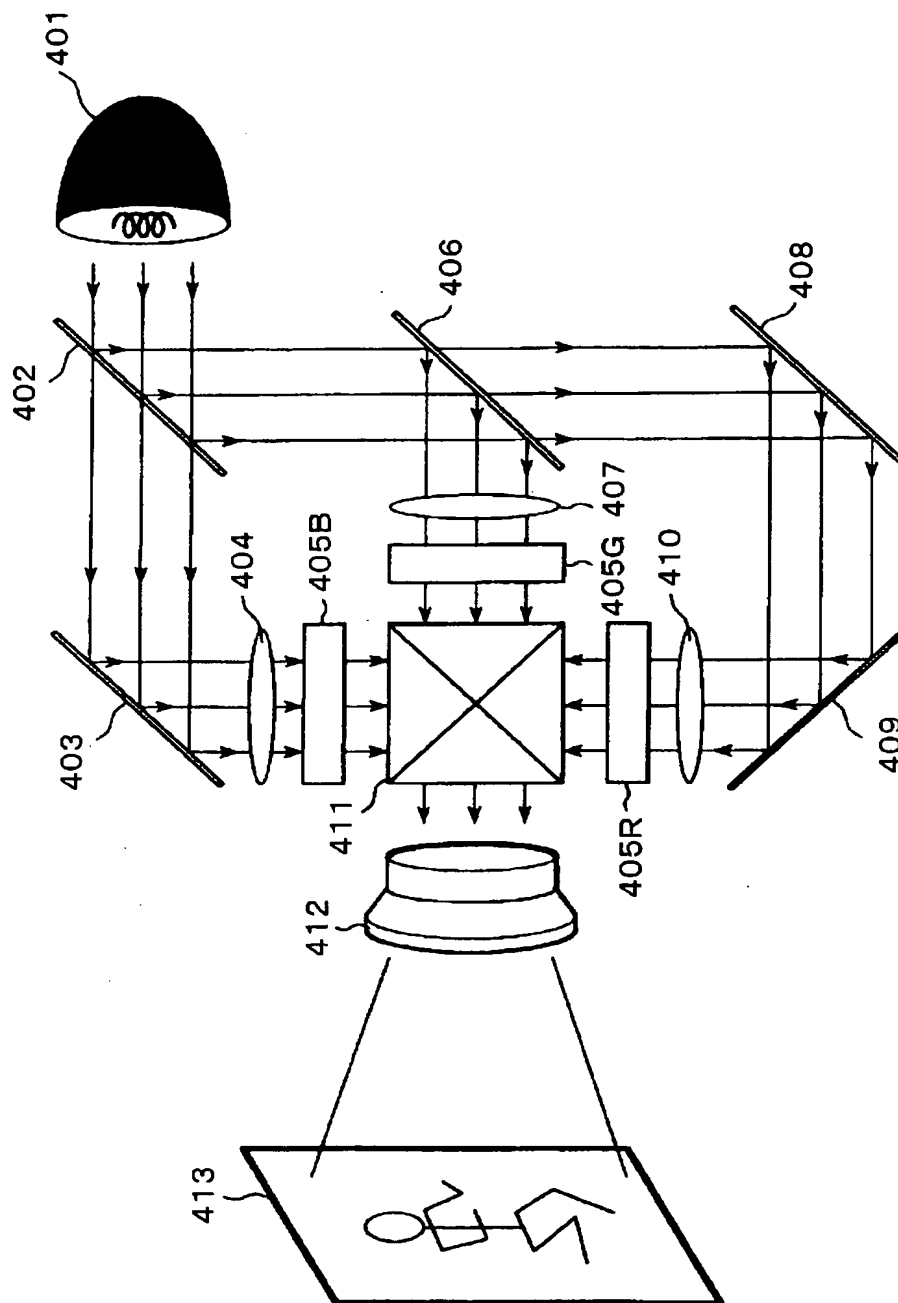
◎右から左ヘスキャン時



【図 23】

40

【図 24】



【書類名】 要約書

【要約】

【課題】 出力電位変化の位相が変化せず、いずれのスキャン方向で動作しても精度の高い画像表示を実現できる表示装置および投射型表示装置を提供する。

【解決手段】 第 1 スキャン動作にモニタ回路 2 4 のセクタ部 2 4 1 で水平スキャナ 2 3 の第 1 シフト段 2 3 1 - 1 が抜き取るべき第 2 のクロック D C K X と位相が異なる第 1 のクロック H C K を抜き取り、このサンプルホールドパルスにตอบสนองしてプルアップされているモニタライン M N T L 2 1 の電位を接地電位に設定し、第 2 スキャン動作にはモニタ回路 2 4 のセクタ部 2 4 1 で水平スキャナ 2 3 の第 4 シフト段 2 3 1 - 4 が抜き取るべき第 2 のクロック D C K と位相が異なる第 1 のクロック H C K X を抜き取り、このサンプルホールドパルスにตอบสนองしてプルアップされているモニタライン M N T L 2 1 の電位を接地電位に設定する。

【選択図】 図 1 1

特願 2 0 0 3 - 0 5 4 5 4 0

出 願 人 履 歴 情 報

識別番号

[0 0 0 0 0 2 1 8 5]

1. 変更年月日

1 9 9 0 年 8 月 3 0 日

[変更理由]

新規登録

住 所

東京都品川区北品川 6 丁目 7 番 3 5 号

氏 名

ソニー株式会社